

**สำนักหอสมุดกลาง พระจอมเกล้าลาดกระบัง**

โทรศัพท์ไร้สาย

**CORDLESS TELEPHONE**



โดย

นายภักฎมิ สมภพกุลเวช

นางสาวนวมณี กาญจันดา

๒๗.  
๗๓๒๘๓  
๒๕๕๐

เลขหมู่.....

เลขหมู่ย่อย..... 83301

วัน,เดือน,ปี...1.1.๒๕๕1

b. 11๑ ๖๖๕11
i. ....

รายงานนี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต  
สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม  
สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง  
ปีการศึกษา ๒๕๕๐

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

โทรศัพท์ไร้สาย  
CORDLESS TELEPHONE

โดย

นายภักฎมิ สมภพกุลเวช 47010548

นางสาวมณณี กาญจันดา 47010585



รายงานนี้เป็นส่วนหนึ่งของการศึกษาตามหลักสูตรปริญญาวิศวกรรมศาสตรบัณฑิต

สาขาวิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม

สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

ปีการศึกษา 2550

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ปริญญาโทบริหารศึกษาศาสตร์ 2550

ภาควิชาวิศวกรรมโทรคมนาคม

คณะวิศวกรรมศาสตร์สถาบันเทคโนโลยีพระจอมเกล้าเจ้าคุณทหารลาดกระบัง

เรื่อง โทรศัพท์ไร้สาย

**CORDLESS TELEPHONE**

ผู้จัดทำ

- |                |            |          |
|----------------|------------|----------|
| 1. นายภักภูมิ  | สมภพกุลเวช | 47010548 |
| 2. นางสาวนวมณี | กาญจันดา   | 47010585 |

..... ปรีชา.....

( รศ.ดร.ปรีชา วาดเขียน )

.....

( ศ.ดร.วิวัฒน์ กิรานนท์ )

อาจารย์ที่ปรึกษา

อาจารย์ที่ปรึกษา



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## โทรศัพท์ไร้สาย

### Cordless Telephone

โดย นายภักภูมิ สมภพกุลเวช 47010548

นางสาวมนมณี กาญจนดา 47010585

อาจารย์ที่ปรึกษา รศ.ดร.ปราโมทย์ วาดเขียน  
ศ.ดร.วิวัฒน์ กิรานนท์

#### บทคัดย่อ

โครงการนี้เป็นการนำเสนอการสร้างโทรศัพท์ไร้สาย ซึ่งประกอบด้วย เครื่องสถานีฐาน และ เครื่องมือถือ โดยจะใช้ไมโครคอนโทรลเลอร์ในการควบคุมการสื่อสารระหว่างทั้งสองฝั่ง ผ่านอุปกรณ์รับส่ง ความถี่วิทยุ 2.4 GHz ส่วนของสถานีฐานนั้น จะประกอบไปด้วย วงจรยกหู/วางหู, วงจรกำเนิดสัญญาณ DTMF, วงจรเชื่อมต่อเสียงผู้พูด, วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล และวงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณอนาลอก ส่วนของเครื่องมือถือนั้น จะประกอบไปด้วย วงจรกำเนิดสัญญาณกระดิ่ง, วงจรกำเนิดสัญญาณ Dial Tone, วงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล และวงจรแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณอนาลอก

#### Abstract

This project presents a cordless telephone that consists of a base station and a phone handset which are controlled by a microcontroller and communicated by using a radio frequency module 2.4GHz. In a base station, it consists of hooks on/hooks off circuit, DTMF signal generator circuit, speech network circuit, A/D and D/A circuit. For a phone handset part, it consists of ringing tone generator circuit, dial tone generator circuit, A/D and D/A circuit

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## กิตติกรรมประกาศ

ขอกราบขอบพระคุณ รศ.ดร.ปราโมทย์ วาดเขียน เป็นอย่างสูงที่ได้ให้ความรู้, คำแนะนำต่างๆ และการดูแลผู้จัดทำเป็นอย่างดี ด้วยความเมตตาและความเอาใจใส่ ตลอดจนให้คำปรึกษาต่างๆมาตั้งแต่เริ่มแรก จนทำให้โครงการนี้สามารถสำเร็จลุล่วงไปได้ด้วยดี

ขอขอบคุณเพื่อนๆ และพี่ๆ ในห้องโปรเจกต์ทุกคนที่คอยให้กำลังใจและคอยช่วยเหลือในทุกๆด้าน และที่สำคัญขอขอบพระคุณครอบครัวของผู้จัดทำ ที่คอยให้กำลังใจ และคอยส่งเสริม สนับสนุนการทำโครงการนี้จนสามารถทำได้สำเร็จไปได้



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## สารบัญ

	หน้า
บทคัดย่อ	I
สารบัญ	II
สารบัญรูป	IV
สารบัญตาราง	VIII
บทที่ 1 บทนำ	1
บทที่ 2 ทฤษฎีและหลักการ	2
2.1 ทฤษฎีเบื้องต้นเกี่ยวกับโทรศัพท์	2
2.2 สัญญาณพื้นฐาน	5
2.3 ระบบการติดต่อกันระหว่างเครื่องส่งและเครื่องรับโทรศัพท์	6
2.4 วงจรในการป้องกันไฟจากสายโทรศัพท์ (Protection Circuit)	7
2.5 วงจรควบคุมเสียงพูด MC34014	8
2.6 วงจรขยายอินสทรูเมนต์	10
2.7 คุณสมบัติโดยทั่วไปของวงจรขยายอินสทรูเมนต์	12
2.8 วงจรออดีโอแอมป์	14
2.9 ทฤษฎีการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิตอล	17
2.10 กระบวนการแปลงสัญญาณดิจิตอลเป็นสัญญาณแอนาลอก	27
2.11 โครงสร้างของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51	32
2.12 TRW 2.4GHz	52
2.13 โหมดการทำงานของ TRW 2.4 GHz	54
2.14 การตั้งค่าโมดูลความถี่วิทยุ (TRW 2.4 GHz)	62
บทที่ 3 การคำนวณและการสร้าง	66
3.1 เครื่องโทรศัพท์	66
3.2 วงจรขยาย Instrument Amplifier	69
3.3 วงจรขยาย Audio Amplifier	70
3.4 การแปลง A/D และ D/A	71
3.5 ภาคการรับ / ส่ง ผ่าน TRW	74
บทที่ 4 การทดลองและผลการทดลอง	77
4.1 ผลการทดลองวงจร โทรศัพท์	77
4.1.1 ผลการทดลองวงจรกำเนิดสัญญาณความถี่คู่	77
4.1.2 ผลการทดลองวงจรกำเนิดเสียงเรียก	81
4.1.3 ผลการทดลองวงจรเสียงพูด	81

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## สารบัญ (ต่อ)

	หน้า
4.2 ผลการทดลองของวงจรสื่อสาร	86
4.2.1 ผลการทดลองวงจร Instrument Amplifier	86
4.2.2 ผลการทดลองวงจร Audio Amplifier	87
4.2.3 ผลการทดลองวงจรอินสทรูเมนต์ร่วมกับออปติโอ	89
4.2.4 ผลการทดลองการแปลง A/D และ D/A	90
4.2.5 ผลการทดลองการส่งและรับข้อมูลผ่าน TRW	94
4.3 ผลการทดลองวงจรสื่อสารไร้สาย	97
4.3.1 ผลการทดลองวงจร Instrument Amplifier	97
4.3.2 ผลการทดลองวงจร A/D และ D/A	99
4.3.3 ผลการทดลองวงจร Audio Amplifier	100
4.4 ผลการทดลองของวงจรโทรศัพท์เมื่อรวมกับวงจรสื่อสารไร้สาย	101
บทที่ 5 บทวิจารณ์และบทสรุป	108
ภาคผนวก	
กิตติกรรมประกาศ	
หนังสืออ้างอิง	

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## สารบัญรูป

	หน้า
รูปที่ 2.1 แสดงบล็อกไดอะแกรมของเครื่องโทรศัพท์	3
รูปที่ 2.2 แสดงตำแหน่งความถี่ของหมายเลขโทรศัพท์	4
รูปที่ 2.3 แสดงรูปวงจรรีจิสเตอร์รีคิฟไฟร์	7
รูปที่ 2.4 แสดงบล็อกไดอะแกรมภายในของ MC34014	8
รูปที่ 2.5 วงจรสมมูลย์ของการอินเตอร์เฟสกับคู่สายโทรศัพท์	9
รูปที่ 2.6 แสดงไดอะแกรมการใช้งานและสัญลักษณ์ทั่วไปของวงจรรายขายอินสทรูเมนต์	11
รูปที่ 2.7 วงจรรายขายคลาส A	15
รูปที่ 2.8 วงจรเพาเวอร์แอมป์คลาสบี	16
รูปที่ 2.9 สัญญาณ Direct Current (DC) หรือ Slowly Varying	18
รูปที่ 2.10 สัญญาณ Continuously Changing และ Single Event Alternating Current	19
รูปที่ 2.11 สัญญาณ Pulse Amplitude	19
รูปที่ 2.12 ไดอะแกรมแสดงการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิตอล ด้วยวิธี Counting Converter	20
รูปที่ 2.13 กราฟแสดงการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอล	21
รูปที่ 2.14 Binary Search Strategy	22
รูปที่ 2.15 แสดงวงจรรอง Dual-slop integrating ADC	22
รูปที่ 2.16 กราฟความชันของ Dual-slop integrating ADC	24
รูปที่ 2.17 ไดอะแกรมของการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิตอลแบบแฟลช 3 บิต	25
รูปที่ 2.18 ไดอะแกรมของการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิตอลแบบติดตาม	25
รูปที่ 2.19 ไดอะแกรมแสดงการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิตอลแบบอินทิเกรต	26
รูปที่ 2.20 แผนผังและช่วงเวลาการทำงานของการแปลงความชันคู่	26
รูปที่ 2.21 แสดงการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอล แบบการประมาณสี่บิต	27
รูปที่ 2.22 ระบบการแปลงสัญญาณดิจิตอลเป็นแอนาลอก	28
รูปที่ 2.23 Transfer Curve ในอุดมคติของ DAC 3 บิต	28
รูปที่ 2.24 คลื่นไซน์ที่สร้างจาก DAC	29
รูปที่ 2.25 Summed Source DAC	30
รูปที่ 2.26 Switched Voltage R-2R DAC	31
รูปที่ 2.27 Switched Current R-2R DAC	31
รูปที่ 2.28 Switched Pole DAC	32
รูปที่ 2.29 ไดอะแกรมโครงสร้างภายในไมโครคอนโทรลเลอร์	33
รูปที่ 2.30 การจัดขาของ MCS-51	34

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## สารบัญรูป (ต่อ)

	หน้า
รูปที่ 2.31 วงจรออสซิลเลเตอร์บนชิพ	36
รูปที่ 2.32 การต่อพอร์ทเข้ากับระบบบัสดภายในของ MCS-51	37
รูปที่ 2.33 การจัดหน่วยความจำของ MCS-51	37
รูปที่ 2.34 ตำแหน่งของหน่วยความจำแบบไบท์และแบบบิต	39
รูปที่ 2.35 ขั้นตอนต่าง ๆ ในการอ่านข้อมูล	40
รูปที่ 2.35 การใช้ MCS-51 ปิด-เปิดหลอดไฟ	44
รูปที่ 2.36 ไคอะแกรมกลุ่มสัญญาณที่ใช้อ่านข้อมูล	46
รูปที่ 2.37 ไคอะแกรมการอ่านข้อมูลจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก	47
รูปที่ 2.38 การต่อ MCS - 51 กับหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก	48
รูปที่ 2.39 ไคอะแกรมเวลาการอ่านและเขียนข้อมูลกับหน่วยความจำภายนอก	49
รูปที่ 2.40 สัญญาณต่างๆ ที่เกิดขึ้นขณะทำคำสั่ง MOVX	50
รูปที่ 2.41 การต่อหน่วยความจำโปรแกรมกับ MCS-51	51
รูปที่ 2.42 การรีเซต MCS-51	52
รูปที่ 2.43 แสดงการจัดขาของ TRW 2.4 GHz	53
รูปที่ 2.44 แสดง Data Package Diagram	54
รูปที่ 2.45 แสดงการรับข้อมูลด้วยอัตราเร็วต่ำ(10kbps)แต่ส่งด้วยอัตราเร็วสูง(1 Mbps)	55
รูปที่ 2.46 แสดงการใช้กระแสไฟฟ้าของการส่งแบบShockBurst และแบบธรรมดา	55
รูปที่ 2.47 แสดงไคอะแกรมเวลาของ ShockBurst in Tx	56
รูปที่ 2.48 แสดงไคอะแกรมเวลาของ ShockBurst in Rx	56
รูปที่ 2.49 แสดงไคอะแกรมเวลาของ Direct Mode in Tx	57
รูปที่ 2.50 แสดงไคอะแกรมเวลาของ Direct Mode in Rx	57
รูปที่ 2.51 แสดงการรับข้อมูลสองช่องสัญญาณพร้อมกัน( DuoCeiver Mode)	58
รูปที่ 2.52 แสดงไคอะแกรมเวลาสำหรับ configuration ของ TRW 2.4GHz	60
รูปที่ 2.53 แสดงไคอะแกรมเวลาของ power down ( VCC off) ไปยัง Standby Mode	61
รูปที่ 2.54 แสดงโหมด power down (VCC off) ไปยัง active mode	61
รูปที่ 3.1 วงจรกำเนิดเสียงเรียก	66
รูปที่ 3.2 วงจรกำเนิดสัญญาณความถี่คู่	67
รูปที่ 3.3 วงจรเสียงพูด	68
รูปที่ 3.4 วงจรเครื่องโทรศัพท์	69
รูปที่ 3.5 แสดงวงจรขยายอินสทรูเมนต์	70
รูปที่ 3.6 แสดงวงจร Audio Amplifier Gain = 20	70
รูปที่ 3.7 บล็อกไคอะแกรมของอุปกรณ์แปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล	71

## สารบัญรูป (ต่อ)

	หน้า
รูปที่ 3.8 กราฟแสดงความสัมพันธ์ระหว่างสัญญาณแอนาล็อกอินพุท และสัญญาณแอนาล็อกเอาต์พุท	72
รูปที่ 3.9 แสดงวงจรการแปลง A/D และ D/A	73
รูปที่ 3.10 แสดงขั้นตอนการส่งข้อมูลผ่าน TRW	74
รูปที่ 3.11 แสดงขั้นตอนการรับข้อมูลผ่าน TRW	75
รูปที่ 3.12 แสดงวงจรภาคการรับ/ส่ง ผ่าน TRW	76
รูปที่ 4.1 สัญญาณคี่ทีเอ็มเอฟ	77
รูปที่ 4.2 สเปกตรัมสัญญาณคี่ 1	78
รูปที่ 4.3 สเปกตรัมสัญญาณคี่ 2	78
รูปที่ 4.4 สเปกตรัมสัญญาณคี่ 3	79
รูปที่ 4.5 สเปกตรัมสัญญาณคี่ 1	79
รูปที่ 4.6 สเปกตรัมสัญญาณคี่ 4	80
รูปที่ 4.7 สเปกตรัมสัญญาณคี่ 7	80
รูปที่ 4.8 สัญญาณเรีกเข้า	81
รูปที่ 4.9 สัญญาณเมื่อยังไม่ยกหูเมื่อวัดเป็นสัญญาณไฟกระแสดตรง	82
รูปที่ 4.10 สัญญาณเมื่อยังไม่ยกหูเมื่อวัดเป็นสัญญาณไฟกระแสดลับ	82
รูปที่ 4.11 สัญญาณเมื่อยกหูเมื่อวัดเป็นสัญญาณไฟกระแสดตรง	83
รูปที่ 4.12 สัญญาณเมื่อยกหูเมื่อวัดเป็นสัญญาณไฟกระแสดลับ	83
รูปที่ 4.13 สัญญาณกดปุ่ม	84
รูปที่ 4.14 สัญญาณรอสาย	84
รูปที่ 4.15 สัญญาณสายไม่ว่าง	85
รูปที่ 4.16 สัญญาณเสียงพูด	85
รูปที่ 4.17 สัญญาณรูปไซน์ที่ผ่านวงจรอินสทรูเมนต์	86
รูปที่ 4.18 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านวงจรอินสทรูเมนต์	87
รูปที่ 4.19 สัญญาณรูปไซน์ที่ผ่านวงจรออกไอ	88
รูปที่ 4.20 สัญญาณเสียงที่ผ่านวงจรออกไอ	88
รูปที่ 4.21 สัญญาณรูปไซน์ที่ผ่านวงจรอินสทรูเมนต์ร่วมกับวงจรออกไอ	89
รูปที่ 4.22 สัญญาณเสียงที่ผ่านวงจรอินสทรูเมนต์ร่วมกับวงจรออกไอ	90
รูปที่ 4.23 แสดงกราฟผลการแปลงสัญญาณแอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิตอล	91
รูปที่ 4.24 สัญญาณรูปไซน์ที่ผ่านวงจร A/D และ D/A	93
รูปที่ 4.25 สัญญาณรูปสี่เหลี่ยมที่ผ่านวงจร A/D และ D/A	93
รูปที่ 4.26 สัญญาณรูปสามเหลี่ยมที่ผ่านวงจร A/D และ D/A	94

## สารบัญรูป (ต่อ)

	หน้า
รูปที่ 4.27 แสดงสัญญาณข้อมูลทางภาคส่ง	95
รูปที่ 4.28 แสดงสัญญาณข้อมูลทางภาครับ	95
รูปที่ 4.29 แสดงเวลาที่ใช้ในการส่งข้อมูลต่อการส่ง 1 ครั้ง	96
รูปที่ 4.30 แสดงอัตราการแชนเปลิ่ง	97
รูปที่ 4.31 แสดงสัญญาณเสียงที่ออกจากวงจรอินสทรูเมนต์	98
รูปที่ 4.32 แสดงสัญญาณเสียงที่ออกจากวงจรระดับสัญญาณ	98
รูปที่ 4.33 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านการแปลง A/D	99
รูปที่ 4.34 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านการแปลง D/A	100
รูปที่ 4.35 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านวงจรออกดีโอแอมป์	101
รูปที่ 4.36 แสดงสัญญาณเสียงจากไมโครโฟนที่ผ่านการยกระดับสัญญาณ	102
รูปที่ 4.37 แสดงสัญญาณเสียงจากไมโครโฟนหลังจากการส่งผ่าน TRW	103
รูปที่ 4.38 แสดงสัญญาณเสียงจากไมโครโฟนที่ส่งผ่านสายโทรศัพท์	104
รูปที่ 4.39 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านการยกระดับสัญญาณ	105
รูปที่ 4.40 แสดงสัญญาณเสียงหลังจากการส่งผ่าน TRW	106
รูปที่ 4.41 แสดงสัญญาณเสียงหลังผ่านวงจรออกดีโอแอมป์	107

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## สารบัญตาราง

	หน้า
ตารางที่ 2.1 ขาควบคุมต่างๆของพอร์ท 3	35
ตารางที่ 2.2 แสดงบิตและหน้าที่ต่าง ๆ ใน PSW	42
ตารางที่ 2.3 แสดงขาของ TRW2.4GHz และรายละเอียด	53
ตารางที่ 2.4 แสดงConfiguration words	59
ตารางที่ 2.5 แสดงตำแหน่งบิตของช่องสัญญาณความถี่และโหมดการทำงาน	62
ตารางที่ 2.6 แสดงการกำหนดค่ากำลังงานของภาคส่ง	62
ตารางที่ 2.7 แสดงการกำหนดค่าสถานะของตำแหน่งบิตที่ 10 ถึง 12	63
ตารางที่ 2.8 แสดงตารางการกำหนดค่า ADDR_W	64
ตารางที่ 2.9 แสดงตัวอย่างการกำหนดแอดเดรสของตัวรับในช่องสัญญาณที่ 1	64
ตารางที่ 2.10 ตารางแสดงจำนวนความกว้างของบิตข้อมูลในช่องสัญญาณที่ 1	65
ตารางที่ 2.11 ตารางแสดงจำนวนความกว้างของบิตข้อมูลในช่องสัญญาณที่ 2	65
ตารางที่ 2.12 ตารางแสดงการกำหนดค่าให้กับบิตที่ 120 – 143	65
ตารางที่ 4.1 ตารางแสดงผลการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนาล็อก	92

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## บทที่ 1

### บทนำ

ในปัจจุบันการสื่อสารโทรคมนาคมได้เข้ามามีบทบาทในชีวิตประจำวันมากขึ้น ในวันหนึ่งๆเราต้องพบกับการสื่อสารต่างๆมากมาย โทรศัพท์ก็เป็นสิ่งจำเป็นสิ่งหนึ่งที่ใช้ในการติดต่อสื่อสาร และใช้กันอย่างแพร่หลาย เนื่องจากโทรศัพท์สามารถติดต่อกันได้อย่างสะดวกรวดเร็ว โดยผู้รับและผู้ส่งสามารถติดต่อกันได้โดยตรงซึ่งเพียงกดปุ่มหรือหมุนโทรศัพท์ไม่กี่วินาทีก็สามารถติดต่อกันได้

โทรศัพท์ไร้สายก็เป็นอุปกรณ์การสื่อสารอีกประเภทหนึ่ง ที่อำนวยความสะดวกได้ดีอีกรูปแบบหนึ่ง ซึ่งในโครงการนี้ เราจะใช้โมดูล TRW2.4GHz เป็นตัวช่วยในการส่งและรับสัญญาณแบบไร้สาย โดยอาศัยคลื่นความถี่วิทยุเป็นคลื่นพาห้ อีกทั้งยังมีข้อได้เปรียบมากกว่าการส่งสัญญาณแบบเก่า เช่น การมอดูเลตความถี่(FM) หรือ การมอดูเลตแอมพลิจูด(AM) คือ สามารถทนต่อสัญญาณรบกวนได้ดี และง่ายต่อการใช้งาน อีกทั้งตัวโมดูลนี้ยังสามารถรับและส่งข้อมูลได้อย่างรวดเร็ว โดยไมโครคอนโทรลเลอร์ที่รับจะนำสัญญาณที่ได้จากโมดูลคลื่นความถี่วิทยุมาประมวลผลและใช้งานต่อไป ในส่วนของคอนโทรลเลอร์ที่ใช้ในการควบคุมการทำงานของ โมดูล TRW นั้น จะเลือกใช้ คอนโทรลเลอร์ที่สามารถแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลและแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนะล็อกได้ในตัว เพื่อความเหมาะสมในการใช้งานแบบไร้สาย

ในปริญญานิพนธ์ฉบับนี้เป็นการสร้างและออกแบบการสื่อสารจากโทรศัพท์ตัวแม่ไปยังส่วนสื่อสารไร้สายที่เคลื่อนที่ได้ โดยจะติดต่อเฉพาะสัญญาณเสียง และขอบเขตของโครงการนี้สามารถส่งสัญญาณได้ในระยะ 30 เมตร โดยมีสิ่งกีดขวาง

## บทที่ 2

### ทฤษฎีและหลักการ

#### 2.1 ทฤษฎีเบื้องต้นเกี่ยวกับโทรศัพท์

##### 2.1.1 ระบบโทรศัพท์

ระบบโทรศัพท์ คือ ระบบสื่อสารที่มีโครงข่ายชุมสายบริการระหว่างสมาชิก และผู้รู้เลขหมายสมาชิกสามารถเรียกคู่สนทนาเพื่อคุยธุระต่างๆโดยลดการเดินทางที่ไม่จำเป็นได้

การเรียกทางโทรศัพท์ คือ การเรียกผ่านระบบโทรศัพท์ ระหว่างผู้เรียก และผู้รับ

ผู้เรียก คือ ผู้เริ่มต้นการเรียก จะเรียกด้วยการแจ้งให้พนักงานเชื่อมต่อกับผู้รับ เช่น การหมุน หรือ กดเลขหมายของผู้รับ เมื่อโทรศัพท์ของผู้รับนั้นเป็นคู่สายของชุมสายอัตโนมัติ

ผู้รับ คือ ผู้ที่ตอบรับการเรียกทางโทรศัพท์ เมื่อได้ยินเสียงสัญญาณกริ่งเรียก

คู่สายสมาชิก คือ คู่ตัวนำกระแสไฟฟ้าที่เปลี่ยนมาจากเสียงพูด แจกจ่ายออกมาจากสถานีที่ติดตั้งเครื่องชุมสายโทรศัพท์ท้องถิ่น ไปยังบ้านของผู้เช่า หรือสมาชิกแต่ละรายอย่างอิสระ

เครื่องชุมสายโทรศัพท์อัตโนมัติ คือ เครื่องที่ทำหน้าที่ต่อสลับคู่สายสมาชิกผู้เรียก และสมาชิกผู้รับโดยอัตโนมัติ

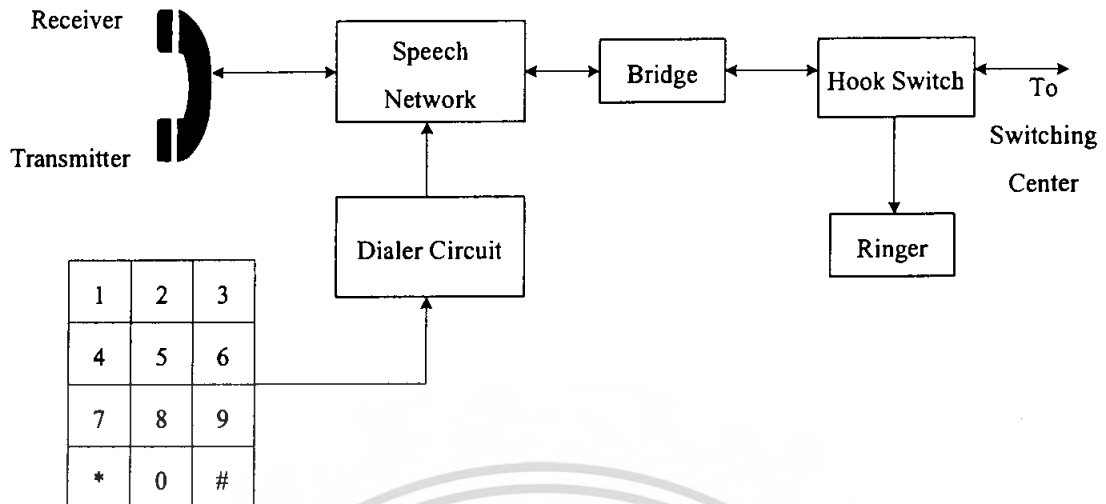
เครื่องโทรศัพท์ คือ อุปกรณ์สำหรับสมาชิก ใช้พูดและฟังในการสนทนาผ่านโครงข่ายโทรศัพท์

##### 2.1.2 เครื่องโทรศัพท์

เครื่องโทรศัพท์ จะประกอบด้วยองค์ประกอบหลักใหญ่ๆ 7 อย่างด้วยกัน

1. ส่วนรับ (Receiver)
2. ส่วนส่ง (Transmitter)
3. กระดิ่ง (Ringer)
4. สปีช เน็ตเวิร์ค (Speech Network)
5. ฮุก สวิตช์ (Hook Switch)
6. ไดอัลเลอร์ (Dialer)
7. วงจรแปลงสัญญาณไฟตรง (Bridge Rectifier)

แสดงได้ดังบล็อกไดอะแกรมในรูปที่ 2.1



รูปที่ 2.1 แสดงบล็อกโคอะแกรมของเครื่องโทรศัพท์

ตำแหน่งของส่วนส่ง(Transmitter) และ ส่วนรับ(Receiver) ปกติจะติดอยู่ที่ตัวพูด-หูฟัง (handset) ของเครื่องโทรศัพท์ ซึ่งในส่วนส่งมีหน้าที่เปลี่ยนสัญญาณเสียงเป็นสัญญาณไฟฟ้า (Electrical signal) ซึ่งสัญญาณนี้จะถูกส่งไปที่สวิตช์ เซ็นเตอร์ (Switching Center) และส่วนรับมีหน้าที่เปลี่ยนสัญญาณไฟฟ้าเป็นสัญญาณเสียง สัญญาณที่ส่วนรับนั้น จะประกอบด้วยสัญญาณแถบความถี่เสียง (Voiceband Signal) จากสวิตช์ เซ็นเตอร์ และจะคอยลดทอนการป้อนกลับจากส่วนส่ง

สำหรับ Speech Network จะมีหน้าที่แยกสัญญาณส่งและรับในเครื่องโทรศัพท์ ดังนั้นสัญญาณทั้งหมดระหว่างสวิตช์เซ็นเตอร์และเครื่องรับโทรศัพท์ สามารถส่งไปในคู่สายเดียวกันได้

ชุดสวิตช์มีอยู่ 2 สถานะ คือ ออน-ฮุก(On-Hook) และ ออฟ-ฮุก(Off-Hook) ทั้ง 2 สถานะนี้ขึ้นอยู่กับว่าเป็นสัญญาณว่าง(Idle) หรือใช้งาน (Busy) ตามลำดับ ในสถานะ ออฟ-ฮุก ปกติจะทำงานก็ต่อเมื่อเรายกหู เมื่อยกหูกระแสที่ส่งจะบอกให้อุปกรณ์สวิตช์เซ็นเตอร์รับรู้ว่าอยู่ในสถานะ ออฟ-ฮุก สวิตช์เซ็นเตอร์จะปิดกั้นสัญญาณกระดิ่ง (Ringing Signal) และเตรียมรับสัญญาณ Dial Tone ฮุกสวิตช์จะต่อสายโทรศัพท์เข้ากับกระดิ่งเมื่ออยู่ในสถานะ ออน-ฮุก และต่อสายโทรศัพท์กับสปีชเน็ตเวิร์คในสถานะ ออฟ-ฮุก

ในสถานะ ออฟ-ฮุก วงจรโทรศัพท์จะรับ DC Bias จาก Power Supply ที่สวิตช์เซ็นเตอร์ ส่วนสถานะออน-ฮุก จะปรากฏสัญญาณกระดิ่ง เมื่อมีผู้เรียกมาเป็นสัญญาณทางไฟฟ้า ซึ่งถูกสร้างขึ้นที่สวิตช์เซ็นเตอร์และถูกส่งมาทำให้กระดิ่งในโทรศัพท์ทำงาน

วงจรแปลงสัญญาณ ไฟตรงทำหน้าที่ผ่านกระแสไฟตรงจากคู่สายโทรศัพท์ไปเลี้ยงวงจรโทรศัพท์เมื่อฮุกสวิตช์อยู่ในสภาวะยก และทำหน้าที่ให้สัญญาณทั้งด้านบวก และด้านลบผ่านวงจรโทรศัพท์ได้

การส่งหมายเลขโทรศัพท์สามารถกระทำได้ 2 วิธี วิธีแรกเป็นการส่งสัญญาณพัลส์ ที่แสดงถึงหมายเลขต่าง ๆ กัน และอีกวิธีหนึ่งเป็นการส่งสัญญาณเป็นความถี่ต่าง ๆ กัน โดยค่าตัวเลขจะถูกแทนค่าด้วย

ความถี่ 2 ค่าที่มอดูเลตกัน

เอกสารนี้เป็นเอกสารสงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.1.3 เครื่องโทรศัพท์หน้าปัดแบบกดปุ่ม (Push-Button Dial Telephone Set)

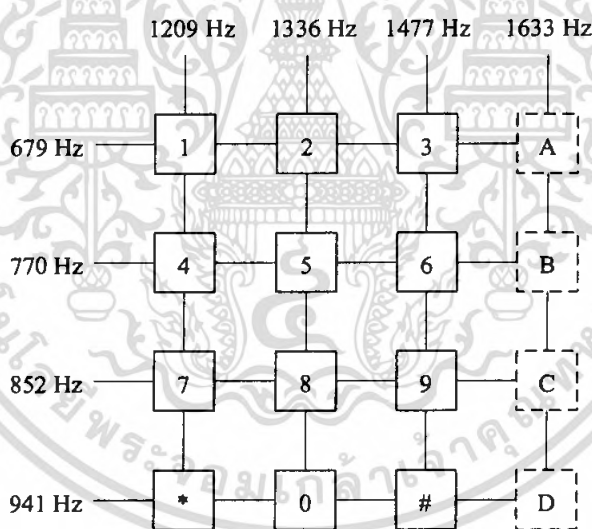
#### 1. ระบบหน้าปัดแบบกดปุ่ม

ในระบบสวิตช์ สัญญาณเรียกของผู้เข้า เป็นสัญญาณจังหวะไฟตรงที่เท่ากับจำนวนครั้งของการหมุนของหน้าปัด เพื่อให้แผงสวิตช์ทำงาน จากการพัฒนาแผงสวิตช์อิเล็กทรอนิกส์ จึงมีระบบสัญญาณหลายความถี่ ซึ่งมีลักษณะดังนี้

1. เวลาของการหมุนของหมายเลขได้ลดลงมาก
2. การหมุนหมายเลขง่ายกว่า
3. สามารถเพิ่มปุ่มกดอื่นนอกจากปุ่มหมายเลข เพื่อส่งสัญญาณบริการประเภทอื่น
4. เราใช้สัญญาณความถี่ของเสียง ซึ่งสามารถส่งระหว่างสถานีได้ และนำไปใช้ประโยชน์อื่นได้

### 2.1.4 ระบบสัญญาณของโทรศัพท์แบบกดปุ่ม

เครื่องโทรศัพท์ที่มีหน้าปัดแบบกดปุ่ม และใช้กรรมวิธีของ Dual Tone Multi Frequency (DTMF) ในการส่งหมายเลขโทรศัพท์นั้น โดยทั่วไปจะมี 12 ปุ่ม แบ่งเป็น 4 แถว และ 3 คอลัมน์ ในโทรศัพท์บางรุ่นอาจมี 16 ปุ่ม โดยเพิ่มคอลัมน์ที่ 4 เข้ามา ดังรูปที่ 2.2



รูปที่ 2.2 แสดงตำแหน่งความถี่ของหมายเลขโทรศัพท์

ความถี่ที่ใช้ในแต่ละแถวและคอลัมน์นั้น จะมีความถี่ที่ต่างกัน ความถี่ทั้ง 4 แถว เรียกว่าเป็นกลุ่มความถี่ต่ำ และความถี่ทั้ง 4 คอลัมน์ เรียกว่าเป็นกลุ่มความถี่สูง การที่กดปุ่มหมายเลขใดๆ จะทำให้วงจรภายในผลิตความถี่ออกมา 2 ความถี่

ข้อดีของการใช้โทรศัพท์แบบกดปุ่ม

1. สามารถลดเวลาในการหมุนหมายเลขโทรศัพท์ลงได้ ทำให้มีผลคือเวลาเฉลี่ยที่ใช้โทรศัพท์ลดลง ซึ่งทำให้ชุมสายโทรศัพท์สามารถรองรับ Traffic ได้มากขึ้น
2. สามารถใช้วงจรทาง Solid State Electronics แทนอุปกรณ์ทางด้าน Mechanics ทำให้ความรวดเร็วและแม่นยำในการส่งหมายเลข
3. สามารถเพิ่มปุ่มกดเพิ่มได้ เพื่อใช้ในการส่งสัญญาณบริการประเภทอื่นๆ
4. มีความเหมาะสมที่จะใช้กับชุมสายระบบ Stored Program Control

## 2.2 สัญญาณพื้นฐาน

สัญญาณ คือ ข่าวสารที่ใช้ติดต่อระหว่างเครื่องโทรศัพท์กับชุมสาย หรือข่าวสารที่ติดต่อกันระหว่างชุมสายกับชุมสาย

หน้าที่ทั่วไปของสัญญาณที่ใช้กับ โทรศัพท์

1. การเตรียมพร้อม (Alerting)
2. การส่งที่อยู่ข่าวสาร (Transmitting Address Information)
3. การตรวจตรา (Supervising)
4. การส่งสัญญาณข่าวสาร (Transmitting Information Signalling)

### 1. สัญญาณระหว่างผู้เข้ากับชุมสาย (Subscriber Signalling)

#### 1. สัญญาณที่ส่งจากผู้เข้ากับชุมสาย

1. ออฟ-ฮุค คือ สภาพผู้เข้ายกหู สายจะมีสภาพ Close Loop (Low Impedance)
2. ออน-ฮุค คือ สภาพผู้เข้าวางหู สายจะมีสภาพ Open Loop (High Impedance)
3. Dialing คือ สภาพที่ผู้เข้าหมุนเลขหมายเข้าเครื่องเป็น Rotary Dial สัญญาณจะไป Pulsing ค่า Impedance จะสูงต่ำสลับกันไปตามที่หมุนหมายเลข ถ้าเครื่องเป็นแบบกดปุ่ม สัญญาณจะออกเป็นความถี่ DTMF ไปยังชุมสาย

#### 2. สัญญาณที่ส่งมาจากชุมสาย

1. Dialing Tone คือ สัญญาณที่บอกถึงสภาพการว่างของอุปกรณ์ชุมสาย และชุมสายพร้อมจะรับ Code ที่ทำการหมุน เข้ามา สัญญาณ Dialing Tone นี้เป็นสัญญาณต่อเนื่องความถี่ 25 Hz modulate ด้วยความถี่ 50 Hz ผู้เข้าจะได้ยินเมื่อทำการยกหูโทรศัพท์
2. Busy Tone คือ สัญญาณที่บอกให้ทราบว่าอุปกรณ์ชุมสายไม่ว่าง ถ้ายกหูแล้วได้ยินสัญญาณนี้แสดงว่าอุปกรณ์ในชุมสายไม่ว่าง และถ้าได้ยินเสียงนี้หลังจากหมุนหมายเลขไปแล้ว แสดงว่า ผู้เข้าฝ่ายถูกเรียกไม่ว่าง สัญญาณ Busy Tone เป็นสัญญาณความถี่ 425 Hz ดัง 0.5 วินาที สลับกัน

3. Ring Back Tone เป็นสัญญาณที่ผู้เรียกได้ยินหลังจากหมุนหมายเลขเสร็จแล้ว ที่ชุมสายโทรศัพท์แจ้งให้ทราบ การต่อได้สำเร็จแล้ว เป็นสัญญาณ 425 Hz โดยคง 1 วินาที หยุด 4 วินาที

4. Ringing Tone เป็นสัญญาณความถี่ 25 Hz ค่าแรงดัน 70-10 V<sub>pp</sub> โดยส่ง 1 วินาที หยุด 4 วินาที เป็นสัญญาณที่ส่งไปให้ผู้ถูกเรียกทราบ

5. สัญญาณ tone อื่นๆ เช่น Nu Tone เป็นสัญญาณที่บอกให้ทราบว่าเลขหมายที่หมุนยังไม่มีการใช้งาน

## 2. สัญญาณติดต่อระหว่างชุมสาย (Inter Exchange Signalling)

สัญญาณพื้นฐานมี 5 ประเภท

1. Seizure เป็นสัญญาณให้ชุมสายปลายทางทราบว่าคู่สายขณะนี้ถูกใช้งานอยู่ ชุมสายปลายทาง จะทำการจัดเตรียมอุปกรณ์ที่รับเรียกหมายเลขของผู้เรียกที่จะส่งมา
2. Address Information เป็นสัญญาณบอกเลขหมาย หรือประเภทของผู้เข้า
3. Answer Signal เป็นสัญญาณที่ใช้เมื่อผู้ถูกเรียกยกหูรับ หน้าที่หลักของสัญญาณนี้คือ
  1. เริ่มต้นคิดเงิน
  2. ส่งสัญญาณคิดเงิน
  3. ตัดวงจรการจับเวลาการใช้อุปกรณ์
4. Clear – Forward จะถูกส่งเมื่อผู้เรียกวางหู ผลของสัญญาณนี้จะทำให้วงจรทางด้านปลายทาง ทำการยกเลิกการต่อวงจรต่างๆ
5. Clear – Back จะถูกส่งเมื่อผู้ถูกเรียกวางหู ผลของสัญญาณนี้จะทำให้ชุมสายต้นทางเริ่มต้น จับเวลา เมื่อเวลาผ่านไป 90-120 วินาที ชุมสายต้นทางจะยกเลิกการติดต่อ พร้อมกับส่ง สัญญาณ Clear-Forward ออกไปเพื่อให้ชุมสายปลายทางยกเลิกเช่นกัน

## 2.3 ระบบการติดต่อกันระหว่างเครื่องส่งและเครื่องรับโทรศัพท์

แสดงระบบการติดต่อกันระหว่างเครื่องส่งและเครื่องรับ อธิบายได้ดังนี้  
เครื่องส่ง

- ขณะที่ไม่ได้มีการยกหูโทรศัพท์ จะมีศักดาตกคร่อมสายโทรศัพท์เป็นสัญญาณกระแสดตรง 48 โวลต์
- เมื่อผู้เรียกยกหูโทรศัพท์ศักดาจะลดลงเหลือประมาณ 8 โวลต์ พร้อมทั้งมีสัญญาณ Dial Tone เมื่อครบรหัสสัญญาณความถี่หมายเลขโทรศัพท์แล้วสัญญาณ Dial Tone จะหายไป
- กรณีสัญญาณหมายเลขโทรศัพท์ รหัสสัญญาณตอบรับ 2 แบบเพื่อจะบอกว่าสายว่างหรือไม่ คือ Busy Tone และ Ring Back Tone
- เมื่อผู้ถูกเรียกรับสายแล้ว สัญญาณจะอยู่ที่ระดับสัญญาณกระแสดตรง 8 โวลต์ และมีการ กระเพื่อมตามลักษณะความถี่เสียง และความดังของเสียงพูด
- เมื่อผู้เรียกวางหูโทรศัพท์ ขนาดศักดาตกคร่อมสายโทรศัพท์จะกลับไป 48 โวลต์ดังเดิม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### เครื่องรับ

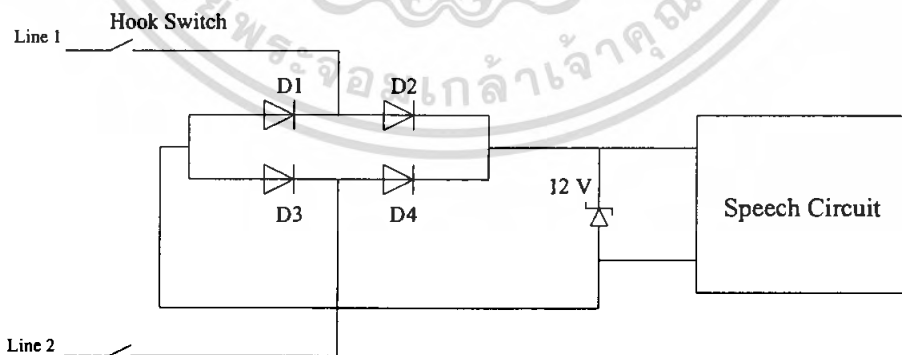
- ขณะที่ไม่ได้มีการขงโทรศัพท์ จะมีศักดาตคร่อมสายโทรศัพท์เป็นสัญญาณกระแสดตรง 48 โวลท์
- เมื่อมีผู้เรียก เรียกเข้ามาจะมีสัญญาณ Ringing Tone เข้ามา ซึ่งจะตรงกับสัญญาณ Ring Back Tone ของผู้เรียก
- เมื่อผู้เรียกขงโทรศัพท์ ขนาดของศักดาตคร่อมสายโทรศัพท์จะเหลือประมาณ 8 โวลท์ และจะมีการกระเพื่อมตามลักษณะความถี่เสียงและความดังของเสียงพูด
- เมื่อผู้เรียกวางหูโทรศัพท์ขนาดศักดาตคร่อมสายโทรศัพท์ จะกลับไปที 48 โวลท์ดังเดิม

### 2.4 วงจรในการป้องกันไฟจากสายโทรศัพท์ (Protection Circuit)

ในวงจรอิเล็กทรอนิกส์ทั่วไป สัญญาณทรานเซียนส์ที่มีระดับแรงดันสูงๆ จะสามารถทำลายอุปกรณ์จำพวกทรานซิสเตอร์และ ไอซีต่างๆ ได้ ในปัจจุบันนี้เรายังสามารถผลิต ไอซีต่างๆ ได้ ในปัจจุบันนี้เรายังไม่สามารถผลิต ไอซีที่มีแรงดันพังทลาย (Voltage Breakdown) ค่าสูงได้ ทางป้องกันทางหนึ่งคือการเลือกใช้ซีเนอร์ไดโอดมาช่วยในการป้องกันสัญญาณทรานเซียนส์ค่าสูงๆ เมื่อระดับแรงดันอินพุททรานเซียนส์มีค่าสูงกว่าแรงดันพังทลายของซีเนอร์ไดโอด ซีเนอร์ไดโอดจะนำกระแสและรักษาแรงดันตกคร่อมตัวมันให้คงที่ สำหรับในวงจรใดที่มีการกลับขั้วของสัญญาณอินพุท ก็จะใช้ซีเนอร์ไดโอด 2 ตัวมาต่อแบบหลังชนหลัง (Back to Back)

ในการทำงานของวงจรโทรศัพท์ทั่วไป หากมีการกลับขั้วของสัญญาณอินพุทที่เป็นไฟตรง จะก่อให้เกิดอันตรายได้ จึงมีการใช้วงจร ไดโอดบริดจ์เรกติไฟร์เข้ามาช่วยในการทำให้สัญญาณไฟตรงมีขั้วเดิมตลอดเวลา

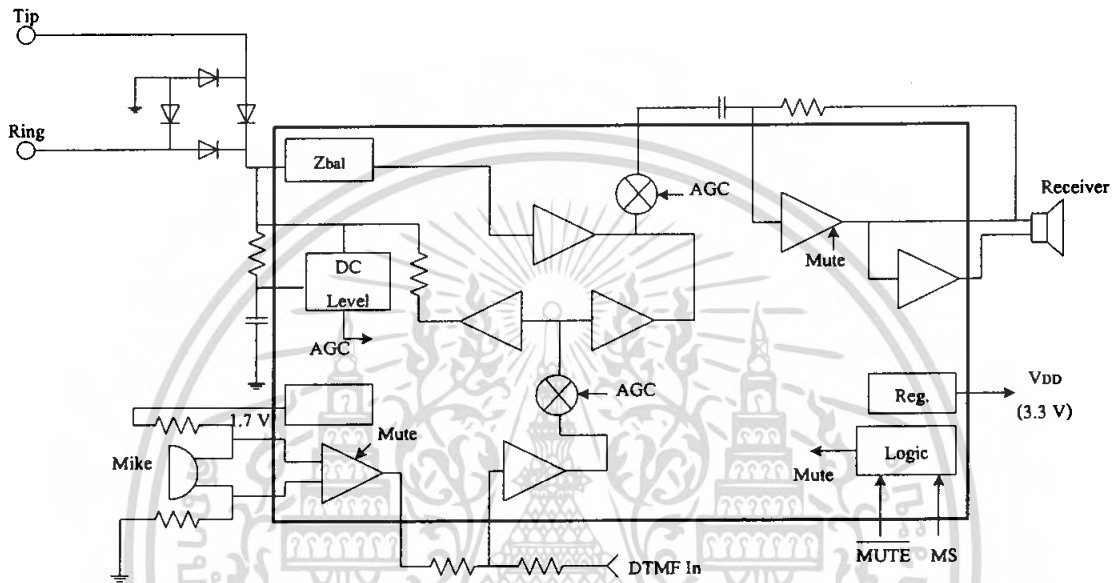
วงจรบริดจ์เรกติไฟร์นั้นสามารถสร้างได้โดยการใช้ไดโอด 4 ตัวต่อกันตามรูปที่ 2.3 เนื่องจากซิลิกอนไดโอดสามารถทนต่อแรงดันสูงๆ ได้ดี จึงใช้ซีเนอร์ไดโอดป้องกันเฉพาะวงจรเสียงพูดเท่านั้น



รูปที่ 2.3 แสดงรูปวงจรรกติไฟร์

## 2.5 วงจรควบคุมเสียงพูด MC34014

วงจรควบคุมเสียงพูดแบบสองทิศทาง (two way speech circuit) เป็นอีกส่วนหนึ่งภายในเครื่องโทรศัพท์ที่จัดว่ามีความสำคัญต่อการทำงานของตัวเครื่องโทรศัพท์ เพราะเป็นส่วนที่ทำงานเกี่ยวกับสัญญาณเสียงพูดที่เราพูดผ่านไมโครโฟน หรือสัญญาณเสียงที่จะได้ยินจากคู่สนทนา ข้อสำคัญของการออกแบบวงจรนี้ คือการแมตซ์อิมพีแดนซ์ของสายส่งสัญญาณจากชุมสายกับอิมพีแดนซ์ของวงจร ซึ่งจะต้องมีความใกล้เคียงกันมากที่สุดเพื่อประสิทธิภาพของการส่งสัญญาณ



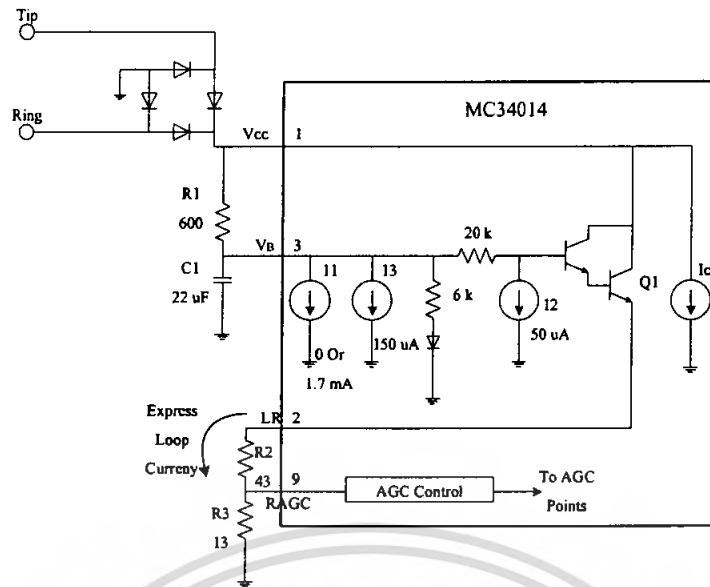
รูปที่ 2.4 แสดงบล็อกโคอะแกรมภายในของ MC34014

ไอซี MC34014 มีบล็อกโคอะแกรมแสดงดังรูปที่ 2.4 ประกอบด้วยวงจรควบคุมเสียงพูดที่มีวงจรไฮบริดจ์ วงจรเชื่อมต่อกับกระแสไฟตรงที่ต่ออยู่กับสายทิป(Tip)กับริง(Ring) สามารถปรับแต่งอัตราการขยายสัญญาณของด้านส่ง ด้านรับและไซด์โทน (Sidetone) การที่เสียงพูดของผู้พูดสามารถได้ยินในส่วนของหูฟัง เพื่อให้ทราบได้ว่าเราควรจะพูดดังค่อยแค่ไหนในการติดต่อกัน) มีส่วนของวงจรชดเชยผลอันเนื่องมาจากความยาวของสายส่งสัญญาณ ที่อัตราการขยายเปลี่ยนแปลงตามกระแสในลูป รวมทั้งวงจรขยายไมโครโฟนแบบผลต่าง เพื่อที่จะลดการรบกวนเนื่องจากความถี่วิทยุ

### 2.5.1 วงจรเชื่อมต่อกับไฟตรง

วงจรเชื่อมต่อกับไฟตรง (ขา 1,2,3) จะกำหนดคุณสมบัติของไฟตรงจากกระแสในลูปจากรูปที่ 2.5 ระดับแรงดันไฟตรงที่  $V_{CC}$  ถูกจำกัดโดยการยกระดับแรงดันของขา 1 กับ ขา2 บวกกับแรงดันตกคร่อม  $R_2$  และ  $R_3$  ไอซี MC34013 ต้องการ  $I_{CC}$  เป็นกระแสไบอัสภายใน ซึ่งปกติมีค่าประมาณ 10 มิลลิแอมป์ เราสามารถที่จะลดกระแส  $I_{CC}$  หากจำเป็นโดยการเพิ่มค่า  $R_{12}$

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.5 วงจรสมมูลของการอินเทอร์เฟสกับคู่สายโทรศัพท์

ในระหว่างการพูดและการส่งสัญญาณแบบพัลส์ ตัวกำเนิดกระแส  $I_1$  ไม่ทำงาน การยกกระดืบแรงดันจะตกลงไป เนื่องจากขาเบสและขาอีมิเตอร์ของทรานซิสเตอร์  $Q_1$  ประมาณ 1.4 โวลต์) 1 โวลต์ ครอบคลุมความต้านทาน  $20\text{ k}$  และแรงดันตกคร่อม  $R_1$  ซึ่งทำให้  $V_{CC}$  เปลี่ยนแปลงตั้งแต่ 0.15 ไปจนถึงประมาณ 1.0 โวลต์ เมื่อกระแสไหลที่มาจากขั้วที่ปิดจริงมีค่าเกินกว่า  $I_{CC}$  กระแสที่เกินจะไหลผ่าน  $Q_1$ ,  $R_2$ ,  $R_3$  เพื่อให้เป็นไปตามคุณสมบัติของโวลต์-กระแส

ในการส่งสัญญาณแบบโทน แหล่งจ่ายกระแส  $I_1$  ทำงาน ทำให้มีกระแสไหลผ่าน  $R_1$  เพิ่มขึ้น 1.7 มิลลิแอมป์ กระดืบแรงดันขึ้นอีกประมาณ 1.0 โวลต์ (เมื่อ  $R_1$  มีค่า 600 โอห์ม) คุณสมบัติพิเศษนี้เป็นการประกันได้ว่าเมื่อกระแสไหลมีค่าน้อย จะมีแรงดันที่  $V_{CC}$  มากพอสำหรับสัญญาณดีทีเอ็มเอฟ และแหล่งจ่ายไฟ  $V_{DD}$  จะสามารถจ่ายแรงดันที่พอเพียงไปให้ส่วนเป็นกดสัญญาณภายนอก กระแส  $I_{CC}$  ในการทำงานแบบนี้จะเพิ่มขึ้นไปประมาณ 1.3 มิลลิแอมป์

ความต้านทาน  $R_1$  ใช้ได้ตั้งแต่ 100 ไปจนถึง 1800 โอห์ม ถ้าใช้ค่าที่มากเกินไป กระแสที่ไหลไปยัง  $V_B$  จะมีค่าไม่เพียงพอ แต่ถ้ามีค่าน้อยเกินไป การกรองที่  $V_B$  จะไม่เป็นผล ถึงแม้ว่าจะมีการเพิ่มค่า  $C_1$  ก็ตาม (สัญญาณเสียงพูดจะถูกกรองโดย  $V_B$ )

แรงดันตกคร่อม  $R_3$  เป็นตัวควบคุมการทำงานของวงจรควบคุมเกนอัตโนมัติ (AGC) ซึ่งเป็นส่วนชดเชยผลอันเนื่องมาจากความยาวของสายส่งสัญญาณ เมื่อแรงดันที่ตกคร่อมตัวต้านทาน  $RAGC$  เพิ่มขึ้นประมาณ 0.4 โวลต์ไปเป็น 1.2 โวลต์ ส่วนควบคุมการทำงานของวงจรควบคุมเกนอัตโนมัติ จะเปลี่ยนแปลงอัตราขยายกระแสของวงจรควบคุมเกนอัตโนมัติตั้งแต่ 1.0 ไปจนถึง 0.5 (ซึ่งจะลดอัตราการขยายของส่วนรับและส่งไปประมาณ 6 dB)

ค่าของ  $R_2$  และ  $R_3$  สามารถที่จะเปลี่ยนแปลงได้ เมื่อมีการเพิ่มเติมวงจรที่ใช้กระแสจากลูป อาทิ เช่น ไมโครโปรเซสเซอร์ต่างๆ หรือเพื่อเปลี่ยนแปลงจุดเริ่มต้นการทำงานของวงจรควบคุมเกนอัตโนมัติ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ถ้าหากจะไม่ใช้งานวงจรควบคุมเกนอัตโนมัติ ควรจะต่อขา 9 เข้ากับกราวด์ เพื่อให้ได้อัตราการขยายที่สูงที่สุด หรือต่อเข้ากับ  $V_R$  เพื่ออัตราการขยายต่ำสุด

## 2.5.2 วงจรขยายสัญญาณจากไมโครโฟน

วงจรขยายสัญญาณจากไมโครโฟน (ขา 6,7,8) มีสัญญาณเข้าแบบผลต่าง สัญญาณออกแบบเชิงเกิลเอนต์ และอัตราขยายภายในคงที่ +30 dB (3:1 โวลต์/โวลต์) เอาท์พุทตรงกันกับเฟสของ MC2 และกลับเฟสกันกับ MC1 อินพุทมีความต้านทาน 20 กิโลโอห์ม และแมตซ์ซึ่งเป็นอย่างดีเพื่อซีเอ็มอาร์อาร์ (CMRR : Common Mode Rejection Ratio) ที่สูง (ประมาณ 26 dB) เพื่อที่จะมีการขจัดสัญญาณจากการเหนี่ยวนำจากสายนำสัญญาณที่ไม่ต้องการ (ซีเอ็มอาร์อาร์มีค่าสูง) ไมโครโฟนจึงมีการไปอัสจากความต้านทานที่มีค่าเท่ากัน

เอาท์พุท (MCO) มีแรงดันไบอัสตรงอยู่ประมาณ 1.1 โวลต์ (เมื่อ  $V_{CC}$  มีค่ามากกว่า 3.0 โวลต์) มีอัตราการแกว่งประมาณ 2.0 โวลต์ (แกว่ง 500 มิลลิโวลต์ เมื่อ  $V_{CC}$  มีค่า 1.2 โวลต์) เอาท์พุทอิมพีแดนซ์มีค่าประมาณ 270 โอห์ม และมีกระแสสูงสุดประมาณ 160 ไมโครแอมป์ ที่ 5 เปอร์เซ็นต์ของค่าที่เฮซดี (THD : Total Harmonic Distortion)

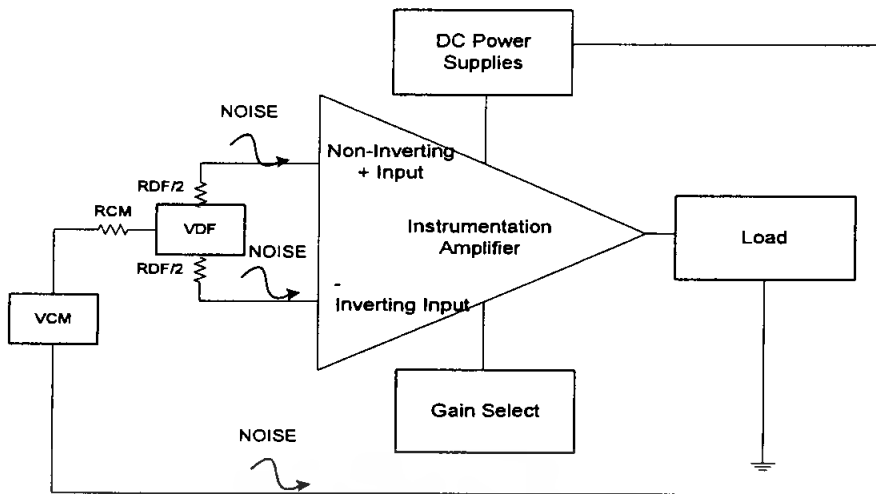
เมื่อ MC34014 อยู่ในระหว่างการส่งสัญญาณหมุน วงจรขยายไมโครโฟนจะถูกลดกำลังการส่งลง ไปประมาณ 70 dB (300-4000 Hz) ซึ่งเพียงพอในการหยุดการทำงานของไมโครโฟน ระดับแรงดันไฟตรงที่ MCO มีค่าประมาณ 80 มิลลิโวลต์เมื่อถูกลดกำลังส่งลง

## 2.6 วงจรขยายอินสทรูเมนต์

วงจรขยายอินสทรูเมนต์ (Instrument Amplifier) หรือที่รู้จักกันอีกชื่อหนึ่งว่า “อินสทรูเมนต์แอมป์” เป็นวงจรขยายสัญญาณชนิดหนึ่งที่มีนิยมนำไปประยุกต์ใช้ในงานอย่างแพร่หลายในงานด้านต่างๆ โดยเฉพาะอย่างยิ่ง งานทางด้านการประมวลผลสัญญาณแอนะล็อก เช่น งานทางด้านระบบการสื่อสาร งานทางด้านระบบการวัดและควบคุม เป็นต้น เนื่องจากวงจรขยายอินสทรูเมนต์ใช้งานง่าย รวมทั้งยังมีความสามารถในการกำจัดสัญญาณคอมมอนโหมดได้เป็นอย่างดี จึงนับได้ว่าวงจรขยายอินสทรูเมนต์เป็นอุปกรณ์ประเภทแอคทีฟ (Active Device) ที่เข้ามามีบทบาทสำคัญและมีประโยชน์เป็นอย่างมากในงานต่างๆ

### 2.6.1 ความหมายของวงจรอินสทรูเมนต์

โดยทั่วไปเราอาจจะกล่าวได้ว่าวงจรขยายอินสทรูเมนต์ คือ วงจรขยายสัญญาณผลต่างที่มีความแม่นยำและถูกต้องสูงเมื่อเทียบกับวงจรขยายโดยทั่วไปจึงมักมีการนำไปใช้งานกันอย่างแพร่หลายในงานที่ต้องการความถูกต้องมากซึ่งสามารถเขียนไดอะแกรมการใช้งานและสัญลักษณ์โดยทั่วไปของวงจรขยายอินสทรูเมนต์ได้ดังรูปที่ 2.6



รูปที่ 2.6 แสดง ไดอะแกรมการใช้งานและสัญลักษณ์ทั่วไปของวงจรขยายอินสตรูเมนต์

การใช้งานปกติทั่วไปของวงจรขยายอินสตรูเมนต์จะทำการตรวจวัดสัญญาณเฉพาะสัญญาณที่ได้จากสัญญาณแรงดันหรือกระแสผลต่างที่เกิดขึ้นระหว่างอินพุทของวงจรและสัญญาณคอมมอนโหมดเท่านั้น โดยจะทำการแยกสัญญาณรบกวน (Noise) ที่อาจเกิดจากเส้นสัญญาณกราวด์ (Ground Signal) หรืออาจเป็นสัญญาณที่เกิดจากแหล่งจ่ายไฟของวงจรขยายสัญญาณอินสตรูเมนต์เอง ไม่ให้ผ่านเข้าไปยังสุภาขขยายสัญญาณของวงจรขยายสัญญาณอินสตรูเมนต์

สำหรับการปรับค่าอัตราขยายสัญญาณของวงจรขยายสัญญาณอินสตรูเมนต์โดยทั่วไปสามารถปรับได้โดยการเปลี่ยนค่าความต้านทานภายนอก (Gain Resistance :  $R_G$ ) และใช้สมการที่ได้จากข้อมูลที่มาจากผู้ผลิตวงจรขยายอินสตรูเมนต์ในการคำนวณหาอัตราขยายสัญญาณผลต่างของวงจร คุณสมบัติที่สำคัญประการหนึ่งของวงจรขยายสัญญาณอินสตรูเมนต์ที่ทางผู้ผลิตมักบอกมาให้กับผู้ใช้งานคือ ค่าอัตราการลดสัญญาณชนิดคอมมอนโหมด ซึ่งเป็นอัตราส่วนระหว่างสัญญาณเอาต์พุทที่เปลี่ยนแปลงต่อสัญญาณอินพุทแบบคอมมอนโหมด หรือกล่าวอีกนัยหนึ่งคืออัตราการลดทอนสัญญาณชนิดคอมมอนโหมดเพื่อส่งผ่านไปยังเอาต์พุท ยกตัวอย่างเช่น วงจรขยายอินสตรูเมนต์วงจรหนึ่ง มีค่าอัตราขยายสัญญาณคอมมอนโหมดเท่ากับ  $1/1000$  และมีค่าสัญญาณอินพุทคอมมอนโหมดเท่ากับ 10 โวลต์ แสดงว่าสัญญาณที่ออกจากเอาต์พุทของวงจรจริงจะมีค่าเท่ากับ 10 มิลลิโวลต์ (mV) โดยทั่วไปค่าอัตราขยายสัญญาณคอมมอนโหมดควรมีค่าน้อยๆเพื่อให้วงจรขยายที่ใช้งานไม่ขยายสัญญาณรบกวนที่เกิดขึ้น

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ค่าอัตราการลดสัญญาณชนิดคอมมอนโหมด โดยทั่วไปมักแทนด้วยค่าสัญญาณแรงดันคอมมอนโหมดที่เกิดขึ้นที่อินพุต (Common-Mode Voltage,  $V_{CM}$ ) ที่เปลี่ยนไปตามความถี่ของสัญญาณที่มีการเปลี่ยนแปลงค่าเทอมของ CMV จะถูกแทนด้วยเทอมลอการิทึม (Logarithmic) แสดงความสัมพันธ์เป็นไปตามสมการที่...

$$V_{CM} = 20\log_{10}(CMRR) \quad (2.1)$$

ยกตัวอย่างเช่นวงจรขยาย วงจรหนึ่งมีค่า CMRR ของวงจรเท่ากับ 100 จะเห็นได้ว่าค่า  $V_{CM} = 20\log_{10}(100)$  ซึ่งมีค่าเท่ากับ 40 dB

สุดท้ายเรื่องเกี่ยวกับแหล่งจ่ายไฟเนื่องจากเป็นที่ทราบกันดีว่าอุปกรณ์ประเภทแอกทิฟจำเป็นต้องใช้แหล่งจ่ายไฟเพื่อจะสามารถนำไปใช้งานได้ ซึ่งวงจรขยายสัญญาณอินสทรูเมนต์ก็จำเป็นว่าเป็นอุปกรณ์ประเภทแอกทิฟ จึงมีความจำเป็นต้องใช้งานแหล่งจ่ายเช่นกัน โดยทั่วไปที่พบเห็นวงจรขยายอินสทรูเมนต์ส่วนใหญ่มักใช้แหล่งจ่ายไฟบวกและลบ เพื่อให้ย่านการปฏิบัติการทางขนาดที่กว้าง

## 2.7 คุณสมบัติโดยทั่วไปของวงจรขยายอินสทรูเมนต์

การนำวงจรขยายอินสทรูเมนต์ไปใช้งาน โดยทั่วไปผู้นำไปใช้งานจำเป็นต้องคำนึงถึงค่าต่างๆที่ทางผู้ผลิตให้มาในเอกสารประกอบการใช้งาน (Data Sheet) เพื่อให้ผู้นำไปใช้งานสามารถเลือกวงจรขยายสัญญาณอินสทรูเมนต์ให้ตรงกับงานที่นำไปประยุกต์ใช้งานได้อย่างถูกต้องซึ่งคุณสมบัติที่สำคัญที่ต้องคำนึงถึงเมื่อต้องการนำวงจรขยายสัญญาณอินสทรูเมนต์ไปใช้งานมีค่าดังต่อไปนี้

### 2.7.1 อัตราขยาย (Gain)

ค่าอัตราขยายสัญญาณของวงจรขยายอินสทรูเมนต์โดยทั่วไปทางผู้ผลิตมักให้สมการความสัมพันธ์ระหว่างอินพุตกับเอาต์พุตในรูปแบบของสมการการถ่ายโอนสัญญาณของวงจร (Transfer Function) มาให้ ยกตัวอย่างเช่น

วงจรขยายอินสทรูเมนต์เบอร์ AD620 ของบริษัท Analog Device มีค่าอัตราการขยายเป็น

$$\text{Gain} = \frac{49,400\Omega}{R_G} + 1 \quad (2.2)$$

เมื่อทำการเลือกค่า  $R_G$  จะทำให้ค่าอัตราการขยายของวงจรเปลี่ยนไปดังตัวอย่าง

Gain = 1,  $R_G = \infty$ , Gain = 9.998,  $R_G = 5.49 \text{ k}\Omega$  เป็นต้น

### 2.7.2 ช่วงของอัตราขยาย (Gain Range)

ช่วงของอัตราขยายที่พบเห็นโดยปกติทั่วไปจะมีช่วงตั้งแต่ 1-1,000 หรือ 1-10,000 และไม่ได้มีข้อกำหนดตายตัวมากนักในการนำไปใช้งานจริง

### 2.7.3. ความผิดพลาดของอัตราขยาย (Gain Error)

ค่าความผิดพลาดของอัตราขยายโดยทั่วไปจะมีการระบุเพื่อบอกให้ทราบว่าค่าอัตราขยายที่คำนวณได้จากสมการที่ผู้ผลิตให้มาเมื่อนำไปใช้งานจริงจะมีค่าความผิดพลาดเป็นเท่าไร ซึ่งอาจมีสาเหตุมาจากหลายสาเหตุ เช่น ความไม่เป็นเชิงเส้นของวงจรขยายอินสทรูเมนต์ โดยทั่วไปจะบอกอยู่ในรูปของค่าเปอร์เซ็นต์ความผิดพลาดเมื่อเทียบกับค่าอัตราขยายในอุดมคติ ตัวอย่างเช่น เบอร์ AD620 ของบริษัท Analog Device มีค่าผิดพลาดของอัตราขยาย 0.10% เมื่ออัตราขยายของวงจรเท่ากับ 1

### 2.7.4 แรงดันออฟเซต (Offset Voltage)

ค่าของแรงดันออฟเซตของวงจรขยายอินสทรูเมนต์ควรมีค่าของแรงดันออฟเซตต่ำ เนื่องจากวงจรขยายอินสทรูเมนต์ มีส่วนที่มีความเป็นอิสระซึ่งกันและกัน แบ่งได้เป็น 2 ส่วน คือ ส่วนวงจรอินพุต และส่วนเอาต์พุตของวงจรขยาย โดยค่าของแรงดันออฟเซตของวงจรมีค่าเท่ากับผลรวมของออฟเซตที่เกิดขึ้นที่อินพุตรวมกับค่าออฟเซตที่เกิดขึ้นที่เอาต์พุตทั่วไปค่าออฟเซตของวงจรที่เกิดขึ้นมีสาเหตุเนื่องมาจาก การนำไปใช้งานในสภาวะแวดล้อมที่อุณหภูมิมีค่าเปลี่ยนแปลงไป โดยทั่วไปวงจรอินสทรูเมนต์แอมป์จะมีส่วนที่ใช้ในการต่อตัวต้านทานภายนอกในการปรับแต่งลดค่าแรงดันออฟเซตที่เกิดขึ้น ตัวอย่างเช่นเบอร์ AD620 ของบริษัท Analog Device มีค่าของแรงดันออฟเซตประมาณ 30  $\mu\text{V}$

### 2.7.5 ค่าความไม่เป็นเชิงเส้น (Non linearity)

โดยทั่วไปค่าแรงดันออฟเซตและค่าผิดพลาดอื่นสามารถทำการปรับลดค่าหรือชดเชยได้ โดยใช้การปรับแก้โดยวงจรภายในได้ แต่ความไม่เป็นเชิงเส้นของวงจรไม่สามารถแก้ไขได้ เนื่องจากเกิดจากคุณสมบัติเฉพาะตัวของวงจรขยายอินสทรูเมนต์เบอร์นั้นๆ ซึ่งความไม่เป็นเชิงเส้นจะมีผลทำให้ค่าแรงดันที่เกิดขึ้นที่เอาต์พุตมีค่าที่ผิดพลาดไป โดยทั่วไปค่านี้จะอยู่ในรูปของค่าเอาต์พุตที่วัดได้จริงเทียบกับค่าเอาต์พุตที่ได้จากการคำนวณเป็นไปดังสมการ

$$\text{Nonlinearity} = \frac{\text{Actual output} - \text{Calculate output}}{\text{Rated Full Scale output}} \quad (2.3)$$

เมื่อ	Actual output	คือค่าแรงดันเอาต์พุตที่วัดได้จริงจากวงจร
	Calculate output	คือค่าแรงดันเอาต์พุตที่วัดได้จากการคำนวณวงจร
	Rated Full Sale output	คือค่าแรงดันเอาต์พุตสูงสุดที่จ่ายได้จริงของวงจร

ค่าของความไม่เป็นเชิงเส้นของวงจรขยายอินสทรูเมนต์ทั่วไปมีค่า 0.01% และมีค่า 0.001% สำหรับวงจรขยายอินสทรูเมนต์ที่มีคุณภาพสูง

## 2.7.6 อัตราการลดสัญญาณชนิดคอมมอนโหมดทั้งในกระแสสลับและกระแสตรง (AC and DC CMRR)

อัตราการลดสัญญาณชนิดคอมมอนโหมดจะบอกถึงความสามารถในการกำจัดสัญญาณรบกวนของวงจรขยายอินพุทโดยทั่วไปจะมีค่าตั้งแต่ 60 dB ไปจนถึงกระทั่ง 120 dB โดยทั่วไปมักจะมีค่ามากตลอดย่านความถี่ที่สามารถใช้งานได้ และมีความสามารถในการกำจัดสัญญาณรบกวนที่มาจากไฟฟ้าที่ใช้งานตามบ้าน ( ในเมืองไทยคือสัญญาณความถี่ 50 Hz ) รวมทั้งสามารถกำจัดสัญญาณรบกวนฮาร์โมนิกอันดับที่ 2 ( 2<sup>nd</sup> Harmonic ) ได้

## 2.7.7 ความต้านทานอินพุท(Input Impedance)

ค่าของความต้านทานของขาอินพุท ไม่ว่าจะเป็นขาขยายสัญญาณแบบกลับเฟส ( Inverting ) และไม่มีกรกลับเฟส ( Non-Inverting ) สำหรับอินพุทแอมป์ ทั่วไปมีค่าสูงมากซึ่งมีค่าประมาณ  $10^9 - 10^{12} \Omega$

## 2.7.8 ย่านการทำงาน ( Adequate Bandwidth )

ย่านการทำงานจะบอกถึงช่วงการปฏิบัติงานของวงจรขยายอินพุท คุณสมบัติทั่วไปควรมีย่านการทำงานที่กว้างเพื่อจะให้วงจรมีความสามารถนำไปใช้ในการขยายสัญญาณที่วัดได้ย่านความถี่ที่กว้าง ตัวอย่างเช่น วงจรมีอัตราการขยายเป็น 1 มีช่วงการทำงานตั้งแต่ 500 kHz – 4 MHz หมายความว่า วงจรที่ทำการออกแบบมีย่านการทำงาน คือ ประมาณ 3.5 MHz

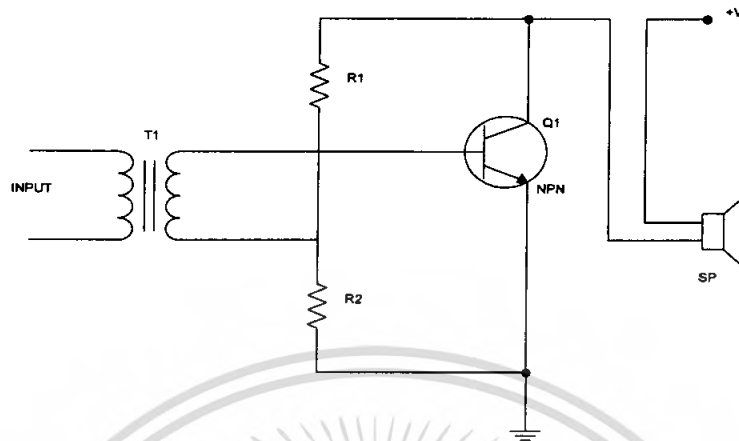
## 2.7.9 ค่าความต้องการแหล่งจ่ายไฟ ( Quiescent Supply )

เป็นค่าที่บอกถึงความต้องการกระแสไฟและแรงดันในขณะที่ทำงานของวงจรขยายอินพุท โดยจะเห็นว่า ถ้าวงจรมีความต้องการไฟฟ้าต่ำ ค่าของกระแสและแรงดันที่ใช้จะมีค่าต่ำตามไปด้วย ทำให้สามารถนำไปสร้างอุปกรณ์แบบพกพาได้ ตัวอย่างเช่น เบอร์ INA113 ของบริษัท Burr – Brown ซึ่งเป็นแบบไบโพลาร์ มีความต้องการกำลังไฟฟ้าประมาณ 135 mW เบอร์ INA110 ของบริษัท Burr – Brown ซึ่งเป็นแบบเฟดมีความต้องการกำลังไฟฟ้าประมาณ 135  $\mu$  W

## 2.8 วงจรออดิโอแอมป์

วงจรออดิโอเพาเวอร์แอมป์(Audio Amplifier) หรือวงจรขยายสัญญาณเสียง ซึ่งวงจรมีจะประกอบด้วยทรานซิสเตอร์ที่สามารถจะทำการเปลี่ยนระดับสัญญาณที่มีแรงปานกลางให้มีระดับความแรงมากขึ้น ซึ่งสัญญาณดังกล่าวนี้ได้มาจากวงจรปริแอมป์(Pre-Amp)ระบบของการขับกำลังจะเป็นระบบขับกำลังวงจร AC ที่มีอิมพีแดนซ์ปานกลางออกไปยังวงจรที่มีระดับอิมพีแดนซ์ต่ำๆ ซึ่งนั่นก็คือลำโพงที่ต่ออยู่ตรงจุดที่เรียกว่าเอาต์พุทการออกแบบวงจรเครื่องขยายเสียงที่ดีต้องคำนึงถึงสัญญาณที่ออกไปจะต้องไม่ผิดเพี้ยน วงจรเครื่องขยายเสียงโดยทั่วไป อาจจะมีทรานซิสเตอร์มากกว่า 1 ตัวก็ได้ในทางด้านเอาต์พุท โดยทรานซิสเตอร์ที่เรียกว่า Power Amplifier Circuit “เพาเวอร์ทรานซิสเตอร์” ระบบของเพาเวอร์

ทรานซิสเตอร์ หรือวงจรทางด้านเอาต์พุตออกเป็น 3 อย่างหลักๆคือ วงจรขยายคลาสเอ (CLASS A) วงจรขยายคลาสบี (CLASS B) และวงจรขยายคลาสเอบี (CLASS AB)



รูปที่ 2.7 วงจรขยายคลาส A

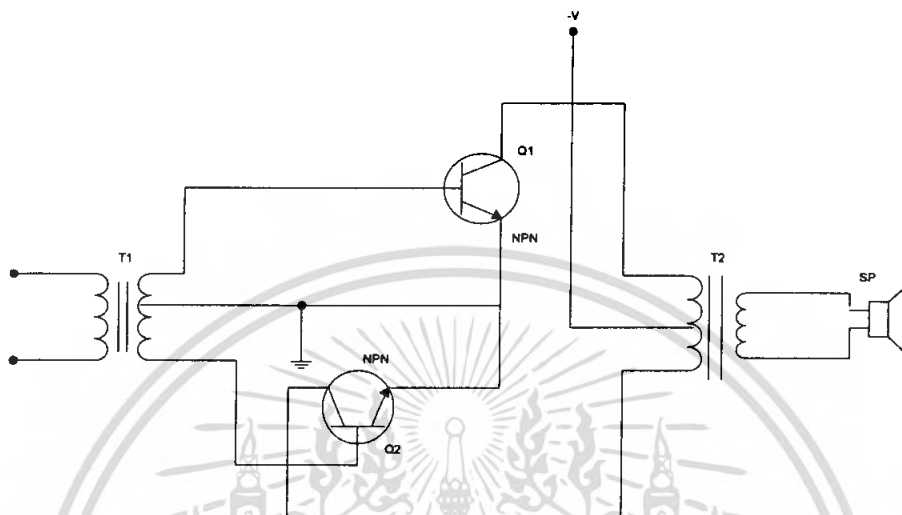
พิจารณาวงจรรูปที่ 2.7 ซึ่งเป็นการแสดงถึงวงจรขยายคลาสเอวงจรเดี่ยวหรือที่เรียกว่า ซิงเกิลบีเจที (SINGLE BJT) ซึ่งเป็นวงจรขยายคลาส A คอมมอนอิมิตเตอร์ที่เราได้ต่อวงจรเอาต์พุตหรือลำโพงไว้ที่ขาคอลเล็กเตอร์ เพื่อให้ลำโพงเป็นโหลดให้กับวงจร วงจรขยายคลาส A สามารถทำงานด้วยสัญญาณที่ส่งมาจากด้านอินพุต

จากรูปที่ 2.7 ได้แสดงถึงการทำงานของทรานซิสเตอร์  $Q_1$  ว่าจะต้องทำงานด้วยกระแสขงหรือต้องมีกระแสขงเพื่อให้ไบอัสเป็น 0 หรือการคัทออฟ(Cut Off)วงจร ดังนั้นการออกแบบวงจรเพื่อให้กระแสของโหลดหรือลำโพงอยู่ในสภาวะที่ไม่เป็นการทำลายลำโพงก่อนข้างที่จะลำบาก ถ้าลำโพงนั้นมี AC และ DC เราจะต้องคำนึงถึงอิมพีแดนซ์ของลำโพง เพื่อให้เกิดกระแสขงที่สอดคล้องกันกับการทำงานของภาคจ่ายไฟ

วงจรขยายที่เป็นคลาส A จะให้สัญญาณทางออกที่มีความผิดเพี้ยนน้อยมาก แต่อย่างไรก็ดีจากการทำงานของทรานซิสเตอร์  $Q_1$  ในสถานการณ์อย่างนี้ เมื่อทรานซิสเตอร์ทำการขับกระแสขงอย่างต่อเนื่อง ย่อมทำให้ประสิทธิภาพของวงจรลดลง ดังนั้นเพื่อจะยังคงสภาวะของประสิทธิภาพอันนี้ไว้วงจรเครื่องขยายเสียงที่เป็นคลาส A จะต้องออกแบบให้ทรานซิสเตอร์ทำงานได้ไม่เกิน 40% ของความสามารถของทรานซิสเตอร์ ถ้าหากว่าเราจะเพิ่มประสิทธิภาพขึ้นมาเป็น 50% จะเป็นสภาวะสูงสุดของทรานซิสเตอร์ ประสิทธิภาพจะตกลงมา 4% ความผิดเพี้ยนสำหรับระบบนี้ก็จะเกิดขึ้น วงจรขยายคลาส B (CLASS B AMPLIFIER) ซึ่งได้แสดงไว้แล้วในรูปที่ 2.8 เราจะนำเอาทรานซิสเตอร์ที่เป็นระบบ BJT  $Q_1$  และ  $Q_2$  ที่ทำงานกลับเฟสกันอยู่ 180 โดยทรานซิสเตอร์ดังกล่าวนี้ถูกออกแบบเป็นวงจรคอมมอนอิมิตเตอร์ขับออกลำโพงในระบบพุทูล โดยใช้หม้อแปลง  $T_2$  และแยกไฟสัญญาณด้วยหม้อแปลง  $T_1$  เพื่อให้อินพุตของทรานซิสเตอร์  $Q_1$  และทรานซิสเตอร์  $Q_2$  กลับเฟสสัญญาณกันอยู่ 180 เราจะจ่ายไฟจากแหล่งจ่ายไฟเข้าไปยังจุดกึ่งกลางของหม้อแปลง  $T_2$  ซึ่งเป็นหม้อแปลงความถี่เสียง(AUDIOPUSHPULL TRANSFORMER)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้เพื่อใช้ในการศึกษาเท่านั้น เมื่อผู้ผู้ใดเห็นนำไปใช้ประโยชน์ในการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เพื่อจ่ายไฟเข้าไปยังขา C ของทรานซิสเตอร์  $Q_1$  และขา C ของทรานซิสเตอร์  $Q_2$  โดยทรานซิสเตอร์ทั้ง 2 ตัวนี้ขา E จะต้องลงกราวด์ สัญญาณเข้าที่อินพุทโดยมีหม้อแปลง  $T_1$  ทำหน้าที่คัปปลิ่งสัญญาณเสียงถูกเหนี่ยวนำออกมาทางด้านหน้าหม้อแปลงทางด้านนอก (SECONDARY) ส่งสัญญาณเข้าไปยังขา B ของทรานซิสเตอร์  $Q_1$  และทรานซิสเตอร์  $Q_2$  แต่เนื่องจากว่าทรานซิสเตอร์ที่เป็น บีเจที(BJT)



รูปที่ 2.8 วงจรเพาเวอร์แอมป์คลาสบี

กล่าวคือยังไม่มีไบอัสในขั้นต้น เมื่อสัญญาณเข้ามายังขา B จึงทำให้ทรานซิสเตอร์ 2 ตัวนี้เริ่มต้นทำงาน มีการนำกระแสหรือขยายสัญญาณออกไปส่งออกไปให้กับทรานส์ฟอเมอร์  $T_2$  ซึ่งทำหน้าที่เป็นโหลดให้กับทรานซิสเตอร์ทั้ง 2 ตัวได้ สัญญาณเสียงที่ได้รับการขยายแล้วจึงสามารถส่งออกไปยังลำโพง ถ้าสัญญาณเสียงที่ส่งผ่านทรานส์ฟอเมอร์  $T_1$  เข้ามาทางด้านขดลวดขาเข้า (PRIMARY) ถูกเหนี่ยวนำเข้าสู่ขดลวดขาออก (SECONDARY) ออกไปยังขา B ของตัวทรานซิสเตอร์  $Q_1$  เป็นสัญญาณเสียงเฟสบวก และข้อมที่จะเหนี่ยวนำส่งไปให้กับขา B ของทรานซิสเตอร์  $Q_2$  เป็นสัญญาณเสียงเฟสลบ เนื่องจากทรานซิสเตอร์ที่นำมาใช้งานเป็นทรานซิสเตอร์ชนิด NPN ไบอัสขา B เมื่อเทียบกับขา E หรือเทียบไฟลงกราวด์จะต้องมีไบอัสเป็นบวกออกมา จึงหวนนี้จึงทำให้ทรานซิสเตอร์  $Q_1$  เป็นตัวนำกระแสขับสัญญาณออกไปยังลำโพง และถ้าหากความถี่ของสัญญาณเสียงกลับเฟสเป็นเฟสตรงข้าม ข้อมทำให้ทรานซิสเตอร์  $Q_1$  ได้รับสัญญาณเสียงเป็นสัญญาณเสียงเฟสลบ และทรานซิสเตอร์  $Q_2$  ได้รับสัญญาณเสียงเป็นสัญญาณเสียงเฟสบวก กรณีเช่นนี้ข้อมที่จะทำให้ทรานซิสเตอร์  $Q_2$  สามารถทำงานได้ขับสัญญาณส่งออกไปผ่านทรานส์ฟอเมอร์  $T_2$  ออกลำโพงได้ในที่สุด การทำงานของทรานซิสเตอร์ทั้ง 2 ตัวนี้จะสลับกันไปมาคือสัญญาณคลื่นทางบวกกับสัญญาณคลื่นทางลบจากสัญญาณที่จะถูกส่งเข้าไปยังขา B ของทรานซิสเตอร์ทั้ง 2 ตัวนี้ จะต้องขับสัญญาณตั้งแต่มุมที่เรียกว่า ซีโรครอสซิง (ZERO CROSSING VOLTAGE) และสัญญาณที่จะส่งเข้ามาจะต้องมีความแรงของสัญญาณไม่น้อยกว่า 600 mV จึงจะทำให้เพาเวอร์ทรานซิสเตอร์สามารถทำงานได้ระบบดังกล่าวนี้ถ้าพิจารณาจากรูปภาพ เราจะพบว่าค่าของการถ่ายทอดสัญญาณทางไดนามิก (DYNAMIC

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

TRANSFER) จะลดค่าลงมา ซึ่งเราเรียกความผิดเพี้ยนนี้ว่า ความผิดเพี้ยนครอสโอเวอร์ (CROSSOVER DISTORTION)

## 2.9 ทฤษฎีการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิทัล

สัญญาณที่ใช้ในอุปกรณ์อิเล็กทรอนิกส์ มี 2 ชนิด คือ สัญญาณแอนาลอก และสัญญาณดิจิทัล สัญญาณแอนาลอกจะใช้ในอุปกรณ์ต่างๆ ไปและใช้ในการควบคุมแบบเก่า

ในปัจจุบันมีไมโครโปรเซสเซอร์ และไมโครคอนโทรลเลอร์ เข้ามาช่วยในการควบคุมอุปกรณ์ต่างๆ มากมาย ซึ่งทำให้การควบคุมนั้นทำได้ง่าย และรวดเร็วยิ่งขึ้น แต่ในการควบคุมนั้น เราจำเป็นต้องใช้สัญญาณดิจิทัลในการติดต่อกับไมโครโปรเซสเซอร์ หรือไมโครคอนโทรลเลอร์ แต่ในความเป็นจริงนั้น เราใช้สัญญาณแอนาลอกในการควบคุม ดังนั้นเราจึงจำเป็นต้องมีการเปลี่ยนสัญญาณแอนาลอก เป็นสัญญาณดิจิทัล แล้วจึงนำสัญญาณนั้นเข้ามาสู่ไมโครโปรเซสเซอร์ หรือไมโครคอนโทรลเลอร์ เพื่อใช้ควบคุมระบบต่อไป

แม้ว่าสัญญาณแอนาลอกนั้นมีความแน่นอน และแม่นยำสูง แต่สัญญาณแอนาลอกนั้นก็ควบคุมได้ยาก เนื่องจากในสภาพแวดล้อม มีสัญญาณรบกวนอยู่มาก และการที่จะทำให้ การควบคุมแบบแอนาลอก มีความสามารถควบคุม เท่ากับการควบคุมแบบดิจิทัลนั้น ทำได้ยาก เนื่องจากวงจรควบคุมแบบ แอนาลอกจะต้องมีความซับซ้อนสูง

อย่างไรก็ตาม สัญญาณดิจิทัลก็ไม่สามารถทดแทนความละเอียดของสัญญาณแอนาลอกได้อย่างสมบูรณ์ แต่ทำให้การควบคุมนั้นทำได้ง่าย และสะดวกยิ่งขึ้น

ในการสื่อสารรับส่งข้อมูลนั้น สัญญาณของข้อมูลนั้นอาจจะแตกต่างกันไปโดยอาจจะเป็นสัญญาณดิจิทัลหรือสัญญาณแอนาลอก ซึ่งทำให้ก่อนที่จะทำการส่งข้อมูลนั้น จะต้องมีการแปลงสัญญาณข้อมูลเดิมให้ไปอยู่ในรูปแบบสัญญาณที่ต้องการ ซึ่งการแปลงสัญญาณนั้นสามารถสรุปได้เป็น 4 วิธีคือ

1. การแปลง Digital data to Digital signals
2. การแปลง Analog data to Digital signals
3. การแปลง Digital data to Analog signals
4. การแปลง Analog data to Analog signals

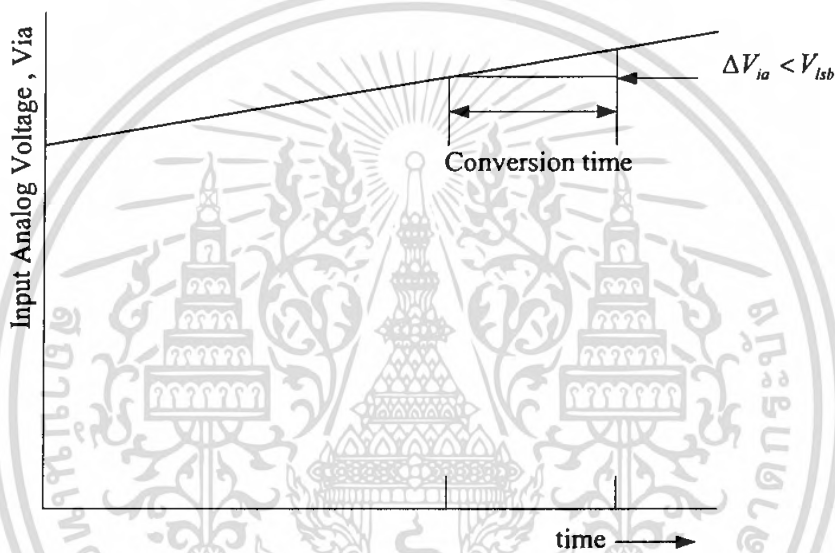
แต่ในที่นี้เราจะกล่าวถึงเฉพาะการแปลงสัญญาณ Analog data to Digital signals และการแปลงสัญญาณ Digital data to Analog signals ซึ่ง Analog data to Digital signals ทำหน้าที่แปลงสัญญาณข้อมูลที่มนุษย์รับรู้ สัมผัสได้ เป็นข้อมูลทางไฟฟ้า เพื่อป้อนเข้าสู่การประมวลผล จึงเป็นขบวนการหนึ่งของการรับข้อมูล(Input Unit)เป็นกระบวนการอิเล็กทรอนิกส์ที่สัญญาณแปรผันต่อเนื่อง (analog) ได้รับความแปลงให้เป็นสัญญาณดิจิทัล โดยไม่มีการลบข้อมูลสำคัญผลลัพธ์ของ ADC มีลักษณะตรงข้าม คือ กำหนดระดับหรือสถานะ ตัวเลขของสถานะมักจะเป็นการยกกำลังของ 2 คือ 2, 4, 8, 16 เป็นต้น สัญญาณดิจิทัลพื้นฐานมี 2 สถานะและเรียกว่า binary ตัวเลขทั้งหมดสามารถแสดงในรูปของไบนารี ในฐานะข้อความของ หนึ่งและศูนย์ ส่วน Digital data to Analog signals จะกล่าวถึงในหัวข้อต่อไป

### 2.9.1 อินพุทของวงจรแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล

ประเภทของสัญญาณอินพุทของวงจรแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล จะมีความสำคัญในการนำประเภทของวงจรแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล โดยสามารถแบ่งประเภทของสัญญาณอินพุทได้ 3 ประเภท คือ

#### 2.9.1.1 สัญญาณ Direct Current (DC) หรือ Slowly Varying

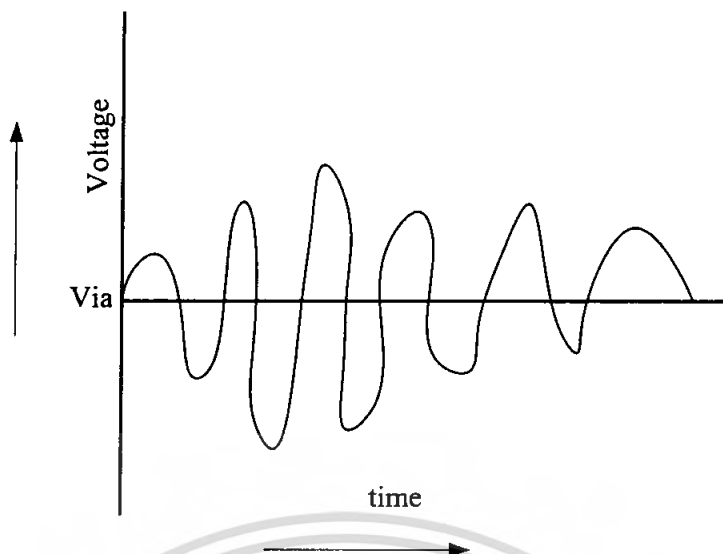
ดังแสดงในรูปที่ 2.9 สัญญาณประเภทนี้จะเป็นค่าคงที่ หรือสัญญาณจะเกิดการเปลี่ยนแปลงเล็กน้อยในระหว่างกระบวนการแปลงวงจรแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล ที่ใช้สัญญาณประเภทนี้ได้แก่วงจร Single Slope Analog to Digital Converter และ Dual Slope Analog to Digital Converter



รูปที่ 2.9 สัญญาณ Direct Current (DC) หรือ Slowly Varying

#### 2.9.1.2 สัญญาณ Continuosly Changing และ Single Event Alternating Current (AC)

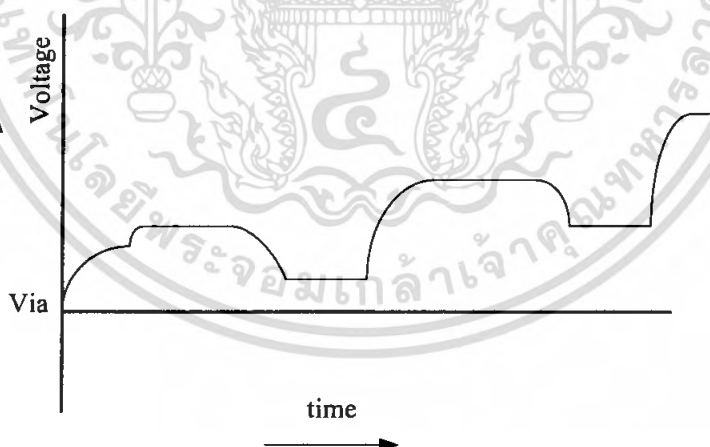
ดังแสดงในรูปที่ 2.10 สัญญาณประเภทนี้จะมีแบนด์วิดท์(Bandwidth)และระดับของสัญญาณจะไม่มีการเปลี่ยนแปลง เมื่อระหว่างกระบวนการแปลงสัญญาณ อุปกรณ์แปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัลใช้สัญญาณประเภทนี้ได้แก่วงจร Successive Approximation และ Parallel Analog to Digital Converter



รูปที่ 2.10 สัญญาณ Continuously Changing และ Single Event Alternating Current

### 2.9.1.3 สัญญาณ Pulse Amplitude

ดังแสดงในรูปที่ 2.11 สัญญาณประเภทนี้จะมีลักษณะของสัญญาณที่มีความสัมพันธ์ที่ต่อเนื่องกัน อุปกรณ์ในการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัลที่ใช้สัญญาณประเภทนี้ได้แก่ วงจร Successive Approximation และ Parallel Analog to Digital Converter



รูปที่ 2.11 สัญญาณ Pulse Amplitude

### 2.9.2 กระบวนการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล

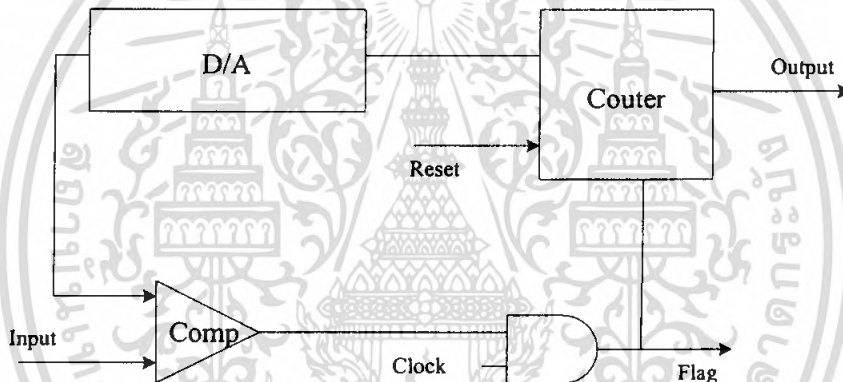
คุณสมบัติของ ADC สามารถแบ่งออกได้ตามช่วงเวลาที่ใช้ในการแปลงสัญญาณได้เป็น 3 ชนิด ใหญ่ๆ ดังนี้คือ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

1. แบบ Dual-slop integrating ADC โดยวิธีการนี้จะใช้เวลาในการแปลงสัญญาณประมาณ 300 ms (มิลลิวินาที)
2. แบบประมาณค่าด้วยวิธีชั้กเซสซีฟ (Successive approximation ADC) วิธีนี้ใช้เวลาในการแปลงค่อนข้างรวดเร็วในหน่วยของ  $\mu\text{s}$  (ไมโครวินาที) นิยมใช้ในการแปลงสัญญาณประมวลผลสัญญาณเสียงดิจิทัล (Digitize audio signal)
3. แบบแฟลช (Flash ADC) หรือแบบขนาน (Parallel ADC) เป็นแบบที่ใช้เวลาน้อยที่สุด แต่ก็มีราคาแพงมากที่สุดเช่นกัน มักใช้ในการประมวลผลสัญญาณวิดีโอดิจิทัล (Digitize video signal)

### 2.9.2.1 Counting Converter

Counting Converter เป็นวิธีที่ง่ายที่สุดของการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล โดยใช้ อัลกอริทึม การนับค่าเพิ่มขึ้นเรื่อยๆ แล้วนำผลที่ได้จากการนับ ไปเปรียบเทียบกับค่าที่ต้องการที่ตั้งไว้ ลักษณะการทำงานเป็นดังรูปที่ 2.12

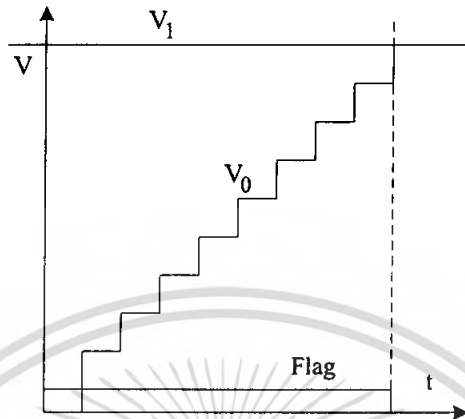


รูปที่ 2.12 ไตอะแกรมแสดงการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิทัลด้วยวิธี Counting Converter

จากวงจร Counter เป็นอุปกรณ์นับค่าที่เพิ่มขึ้นทีละหนึ่ง แล้วส่งค่าที่ได้ให้ D/A มีรีเซ็ต (Reset) รับสัญญาณรีเซ็ตเมื่อต้องการให้เริ่มนับใหม่ D/A เมื่อรับค่าที่นับเพิ่มขึ้นทีละหนึ่งจากตัวนับ ก็แปลงค่าให้เป็นสัญญาณแอนาลอกที่มีค่าความต่างศักย์ค่าหนึ่ง แล้วส่งต่อเข้าไปที่อุปกรณ์ตัวเปรียบเทียบ (Comparator)

Comparator จะเป็นอุปกรณ์ตัวเปรียบเทียบค่าความต่างศักย์ของอินพุต และค่าจากที่ตัวนับ ถ้าหากทั้งสองสัญญาณมีค่าเท่ากันส่งค่าความต่างศักย์ 0 โวลต์ออกมา(ลอจิก 0) ถ้าไม่เท่ากันก็จะส่งค่าความต่างศักย์ที่ไม่ใช่ 0 โวลต์ออกมา(ลอจิก 1) ซึ่งค่าความต่างศักย์ที่ออกมา จะนำมาเข้าลอจิกเกต "และ" กับ สัญญาณนาฬิกา จะได้ค่าลอจิกออกมา ถ้าผลลัพธ์ออกมาเป็นสัญญาณนาฬิกาแสดงว่ายังไม่ได้ผลลัพธ์เท่าที่ต้องการ สัญญาณนาฬิกาจะไปทำให้ตัวนับนับเพิ่มขึ้นต่อไป และเมื่อได้ค่าผลลัพธ์ดิจิทัลที่ต้องการแล้ว ค่าที่ได้

จาก ตัวเปรียบเทียบจะให้ค่าความต่างศักย์เป็น 0 (ลอจิก 0) ซึ่งเมื่อนำมาเข้าลอจิกเกต "และ" กับสัญญาณนาฬิกาแล้ว ก็จะทำให้ลอจิก 0 ซึ่งทำให้ตัวนับไม่นับเพิ่มอีก ก็จะได้ค่าดิจิตอลจากตัวนับที่ต้องการ จากคำอธิบายข้างต้นจะได้กราฟของ  $V_0$  ดังนี้



รูปที่ 2.13 กราฟแสดงการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอล

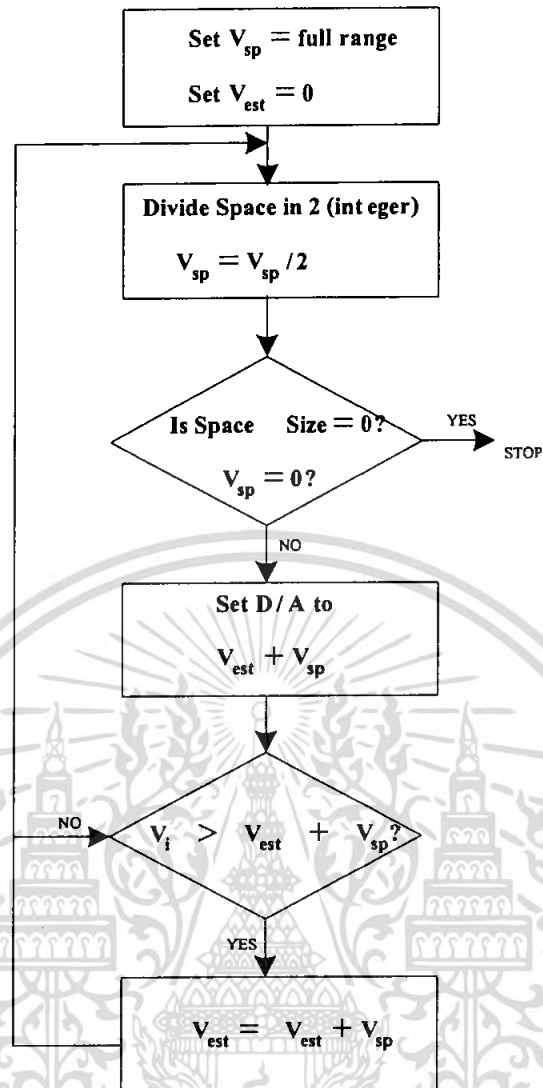
ข้อเสียของวิธีนี้ คือ การนับต้องเริ่มนับที่ 0 เสมอ และนับเพิ่มขึ้นเรื่อยๆ ทำให้ช้า เอาท์พุทที่ได้จะมีดีเลย์ (delay) จึงไม่ค่อยนิยมใช้เท่าที่ควร จึงได้เปลี่ยนตัวนับเป็นแบบนับลงได้ด้วย ซึ่งจะอ้างอิงระดับจากระดับเก่า ทำให้ไม่จำเป็นต้องนับ 0 ใหม่ เมื่อมีการเปลี่ยนอินพุทใหม่ แต่ให้อ้างอิงกับผลลัพธ์เดิม ทำให้ได้ผลลัพธ์เร็วขึ้น

### 2.9.2.2 Successive Approximation

ใช้หลักการของ "binary search" ในการหาคำตอบ โดยนำค่าผลลัพธ์มาเปรียบเทียบกับค่ากึ่งกลางของช่วง เพื่อให้ทราบว่าคุณค่ามากกว่าหรือน้อยกว่า โดยจะปรับช่วงให้แคบลงมาเรื่อยๆ แล้วเปรียบเทียบผลลัพธ์กับค่ากึ่งกลางของช่วงไปเรื่อยๆ จนได้ผลลัพธ์ที่ต้องการ

ข้อดีของวิธีนี้ คือ เวลาที่ใช้ในการหาคำตอบ  $n$  รอบแน่นอน (สำหรับ  $n$  bit converter ซึ่งอ้างอิงได้  $2^n$  ระดับ และระดับ  $V_{in}$  ที่คงที่ ซึ่งใช้เวลาน้อยกว่าแบบ "Counting Algorithm")

แต่มีข้อเสีย คือถ้า  $V_{in}$  เปลี่ยนทันทีทันใด ขณะที่กำลังทำ binary search อยู่ นั่น คำตอบที่ได้จะผิดพลาด

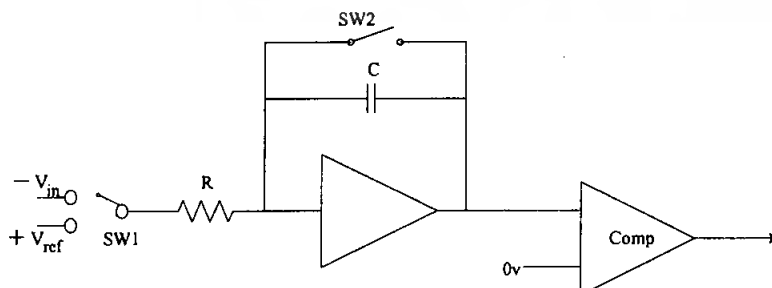


รูปที่ 2.14 Binary Search Strategy

### 2.9.2.3 การแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิตอลแบบ Dual-slop integrating ADC

ใช้หลักการของวงจรรินทีเกรเตอร์ (Integrator) ทำงานร่วมกับตัวคอมพาราเตอร์ (Comparator)

ดังรูป



รูปที่ 2.15 แสดงวงจรของ Dual-slop integrating ADC

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับกรใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

Input Voltage มี 2 ตัว คือ ค่าความต่างศักย์อนาล็อกที่ต้องการแปลงเป็นดิจิทัล ( $-V_{in}$ ) และความต่างศักย์ที่คงที่ค่าหนึ่ง ( $V_{ref}$ ) และมีสวิตช์ SW1 ซึ่งทำหน้าที่เลือกค่าสัญญาณ

จากวงจรตอนเริ่มต้นสวิตช์ SW2 ทำหน้าที่คายประจุของตัวเก็บประจุ C แล้วจึงเปิด SW2 ออก เมื่อสวิตช์ SW1 สับมาที่  $-V_{in}$  จากวงจร Intergrater จะพิสูจน์สมการได้ดังนี้

$$I = C \frac{dV_0}{dt}$$

$$-V_{in} + iR - V_0 + V_0 = 0$$

$$-V_{in} + RC \frac{dV_0}{dt} = 0$$

$$V_{in} = RC \frac{dV_0}{dt}$$

$$\int dV_0 = \int \frac{V_{in} dt}{RC}$$

$$V_0 = \frac{V_{in}(t)}{RC}$$

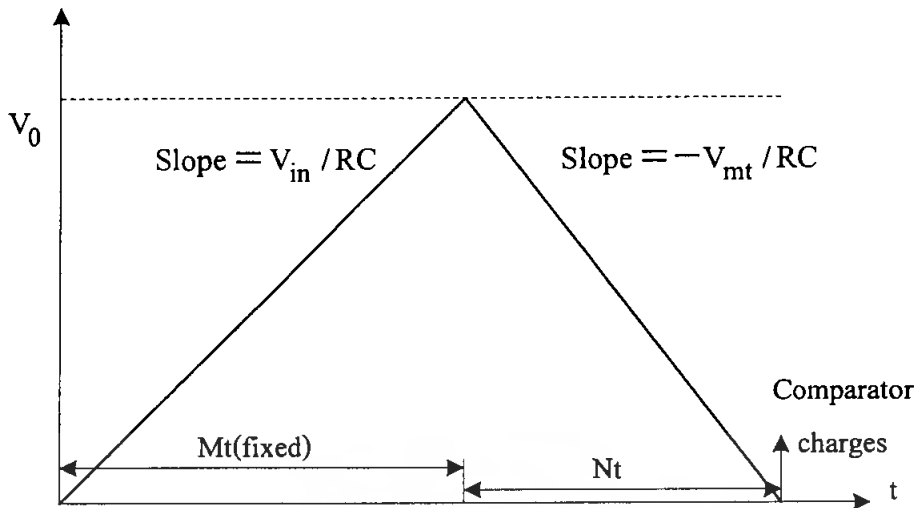
slope มีค่าเท่ากับ  $\frac{V_{in}}{RC}$

ค่า t ที่ใช้มีค่าคงที่  $t_m$   
เมื่อ t เพิ่มจากศูนย์ถึง  $t_m$  ให้ SW1 สับไปที่  $V_{ref}$

จะได้สมการ  $V_0 = \frac{V_{ref}(t)}{RC}$

slope มีค่า  $\frac{V_{ref}(t)}{RC}$

สมมติ ช่วงเวลาตั้งแต่ความต่างศักย์ที่  $t_m$  จนความต่างศักย์เป็น 0 มีค่าเท่ากับ  $t_n$   
ได้ดังแสดงในกราฟ



รูปที่ 2.16 กราฟความชันของ Dual-slop integrating ADC

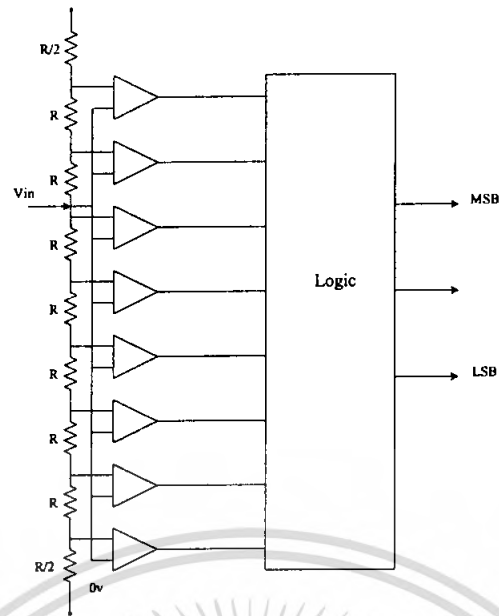
จากหลักของสามเหลี่ยมคล้าย จะได้สมการ  $V_{in} = V_{ref} \frac{t_n}{t_m}$

เนื่องจาก  $V_{ref}$  และ  $t_n$  มีค่าคงที่ สัญญาณแอนาล็อกขึ้นกับค่า  $t_n$  เพราะการควบคุมการเปลี่ยนสัญญาณดิจิทัลที่ขึ้นกับค่า  $t_n$

การแปลงเป็นสัญญาณดิจิทัลจะทำโดยจับคู่ค่า  $t_n$  กับเอาต์พุตค่าๆ หนึ่ง ตามความเหมาะสมสำหรับ  $V_{ref}$  นั้นๆเหมือนการเทียบค่าในตาราง ความเร็วของการแปลงสัญญาณแบบนี้ ขึ้นอยู่กับ  $V_{in}$  และ Slope ของวงจร integrater

#### 2.9.2.4 การแปลงสัญญาณแอนาล็อกเป็นดิจิทัลแบบแฟลช

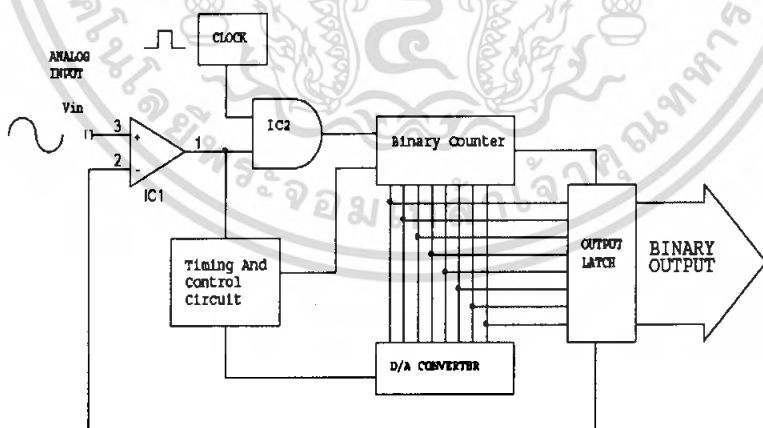
การแปลง A/D ด้วยวิธีนี้จะใช้วิธีแบ่งแรงดัน โดยตัวต้านทานแบ่งแรงดันเพื่อที่จะใช้เปรียบเทียบกับสัญญาณแอนาล็อก โดยรูปที่ 2.17 จะเป็นตัวอย่างการแปลง A/D ชนิด 3 บิต จะใช้ตัวแบ่งแรงดัน 7 ระดับ โดยแรงดันในแต่ละระดับจะเพิ่มขึ้นในอัตราส่วนที่เท่ากัน



รูปที่ 2.17 โค้ดแกรมของการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิตอลแบบแฟลช 3 บิต

### 2.9.3 การแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิตอลแบบติดตาม

การแปลง A/D ด้วยวิธีนี้จะใช้วงจรแบบนับ เพื่อนับค่าการเปลี่ยนแปลงของสัญญาณแอนาลอกที่เปลี่ยนแปลงไป โดยการนับค่าการเปลี่ยนแปลงของสัญญาณแอนาลอกจะเพิ่มขึ้นหรือลดลงไปเรื่อยๆ โดยไม่มีการรีเซ็ตค่าการนับครั้งก่อน และค่าดิจิตอลเอาต์พุตจะเปลี่ยนแปลงช้าหรือเร็วขึ้นอยู่กับจำนวนพัลส์ของสัญญาณนาฬิกาที่ป้อนให้กับวงจร

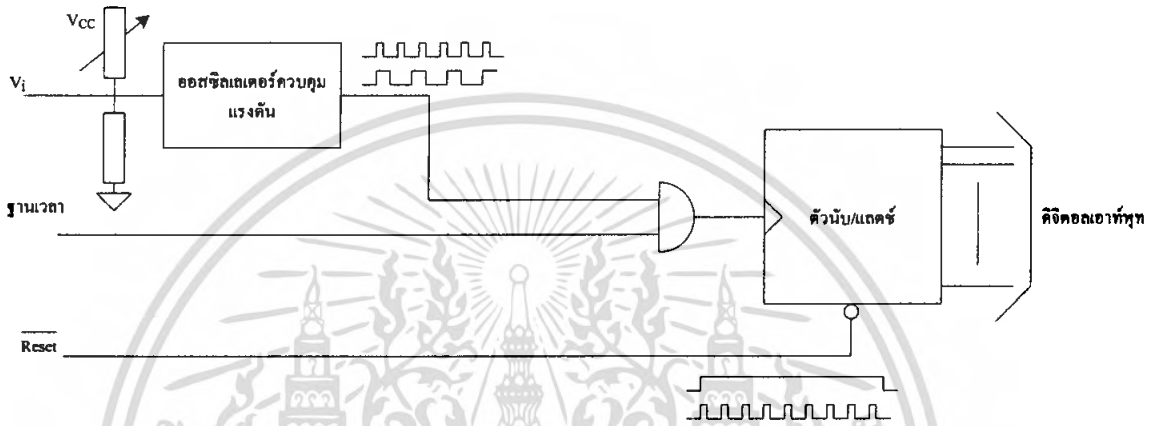


รูปที่ 2.18 โค้ดแกรมของการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิตอลแบบติดตาม

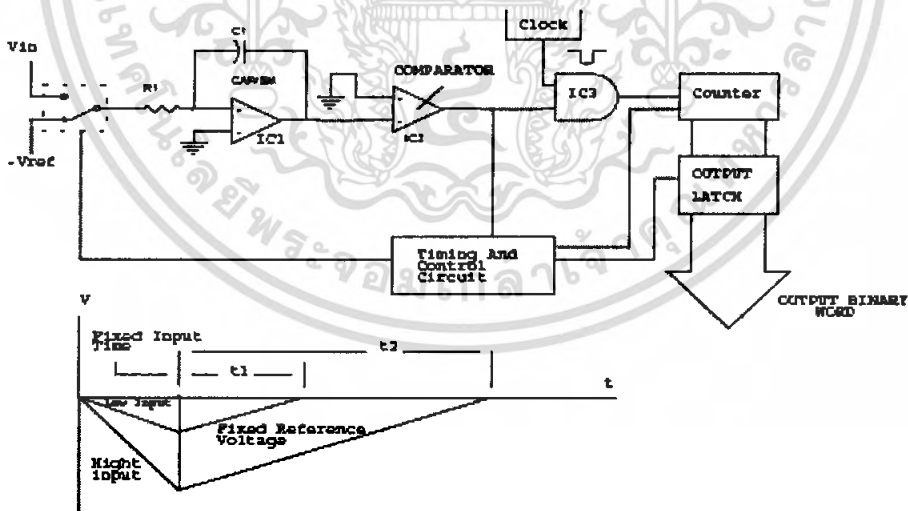
ADC แบบความชันคู่ใช้วงจรขยายดำเนินการเพื่ออินทิเกรตอินพุตแอนาลอกคือ เมื่อค่าแรงดันหนึ่งสัญญาณลาดเอียงจะถูกปล่อยให้ต่อเนื่องเป็นเวลาคงที่ และแรงดันที่ได้นั้นจะปฏิกิริยาโดยตรงกับอินพุตแอนาลอก เวลาคงที่ดังกล่าวจะถูกควบคุมด้วยการตรวจจับเวลา เมื่อวงจรนับทำการนับถึงค่าเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

กำหนดไว้ดังกล่าววงจรนับจะเกิดการรีเซ็ตและวงจรควบคุมจะทำให้สวิทช์ ไปยังแรงดันอ้างอิงที่มีขั้วตรงข้ามกับอินพุตแอนาล็อก

ข้อดีที่สำคัญอย่างหนึ่งของตัวแปลงผัน A/D แบบความชันคู่ คือตัวอินทิเกรตจะกำจัดสัญญาณรบกวน เนื่องจากที่เอาต์พุตของตัวอินทิเกรตมีแอมป์พลิฟายด์เป็นปฏิภาคผกผันกับความถี่ ดังนั้นองค์ประกอบสัญญาณรบกวนความถี่สูง ในอินพุตแอนาล็อกจะถูกลดทอนลงไป คุณสมบัตินี้ทำให้เป็นประโยชน์สำหรับระบบเครื่องมือและถูกใช้มากในการประยุกต์ เช่น โวลต์มิเตอร์ อย่างไรก็ตาม ADC แบบการอินทิเกรตไม่รวดเร็วมากนัก จึงถูกใช้เฉพาะกับสัญญาณที่มีความถี่ต่ำและปานกลาง



รูปที่ 2.19 ไลอะแกรมแสดงการแปลงสัญญาณแอนาล็อกเป็นดิจิตอลแบบอินทิเกรต



รูปที่ 2.20 แผนผังและช่วงเวลาการทำงานของการแปลงความชันคู่

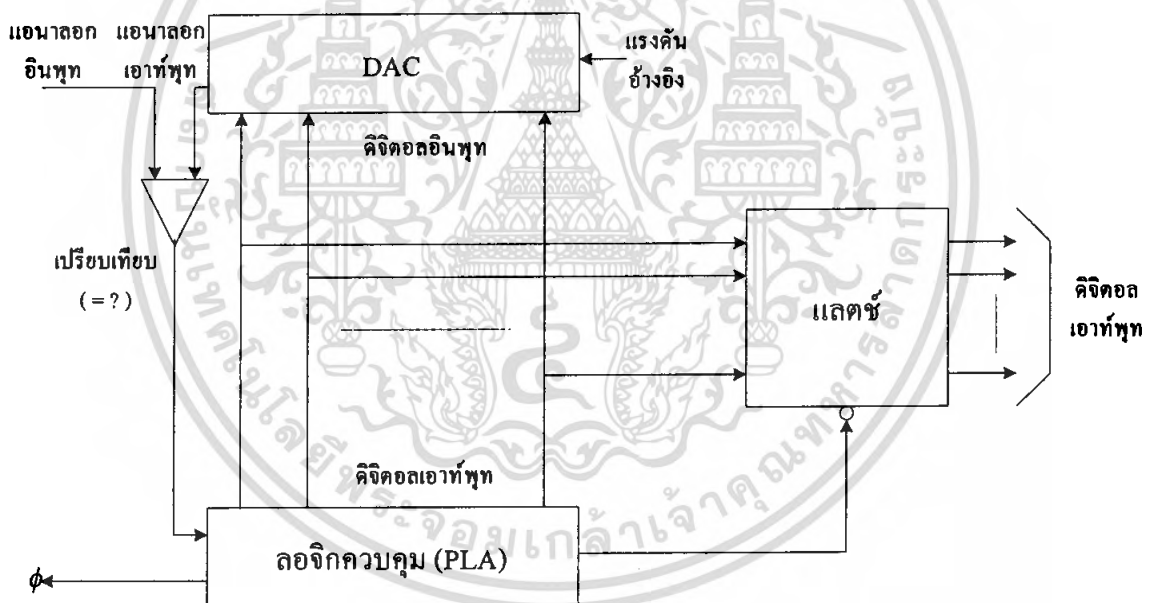
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## 2.9.4 วงจรการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นดิจิตอลแบบประมาณสี่บิต

การประมาณสี่บิตเป็นเทคนิคที่ได้รับความนิยมมากที่สุดสำหรับใช้ในการสร้างตัวแปลงผัน A/D และนอกจากตัวแปลงผันแบบแฟลชแล้ว ตัวแปลงผันแบบการประมาณสี่บิตมีความเร็วที่สุดกว่าแบบอื่น

วิธีของการประมาณสี่บิตเป็นการทดสอบแบบลองผิดลองถูก ซึ่งจะถูกรับให้เกิดเลขจำนวนที่เข้าใกล้ค่าของอินพุตมากกว่าค่าก่อนหน้า นั่นคือตัวเปรียบเทียบแรงดันจะทำการเปรียบเทียบ D/A ทางเอาต์พุตว่ามีค่ามากกว่าหรือน้อยกว่า อินพุตแอนาลอกที่ป้อนเข้ามา หากค่าน้อยกว่าที่พัลส์สัญญาณนาฬิกาต่อไป วงจรควบคุมจะทำให้รีจิสเตอร์เอาต์พุตโหลดค่าเพิ่มขึ้นมา แล้วทำการเปรียบเทียบอีกที หากค่ายังน้อยกว่าในพัลส์สัญญาณนาฬิกาต่อไป วงจรควบคุมจะทำให้รีจิสเตอร์เอาต์พุตโหลดค่าเพิ่มขึ้นมา จนกว่าจะได้รับค่าที่เท่ากับอินพุต

ส่วนประกอบปฐมภูมิที่มีผลต่อความแม่นยำของตัวแปรแบบการประมาณสี่บิต คือตัวแปลงผัน D/A ซึ่งมีผลทำให้แรงดันอ้างอิงที่ถูกต้องเข้ากับ D/A และร่างดาข่ายขั้นบันไดจะต้องเที่ยงตรงมากๆ เพื่อให้ได้การแปลงผันที่แม่นยำ อีกทั้งอินพุตแอนาลอกจะต้องคงค่าเดิมไว้ตลอดระยะเวลาการแปลงผัน



รูปที่ 2.21 แสดงการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิตอลแบบการประมาณสี่บิต

## 2.10 กระบวนการแปลงสัญญาณดิจิตอลเป็นสัญญาณแอนาลอก

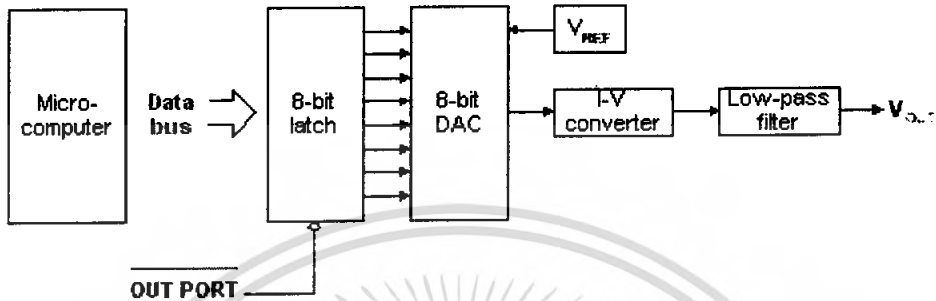
### 2.10.1 Digital to Analog Converter

อุปกรณ์ทางไฟฟ้า/อิเล็กทรอนิกส์ โดยทั่วไปที่เป็นแอนาลอก สามารถควบคุมการทำงานโดยการใช้อินพุตเป็นระดับแรงดันที่แตกต่างกัน ตัวอย่างเช่น มอเตอร์กระแสตรง ซึ่งควบคุมความเร็วโดยเปลี่ยนระดับแรงดัน (หรือกระแส) ของขดลวดสนาม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ไว้สำหรับใช้เพื่อการศึกษานี้เท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

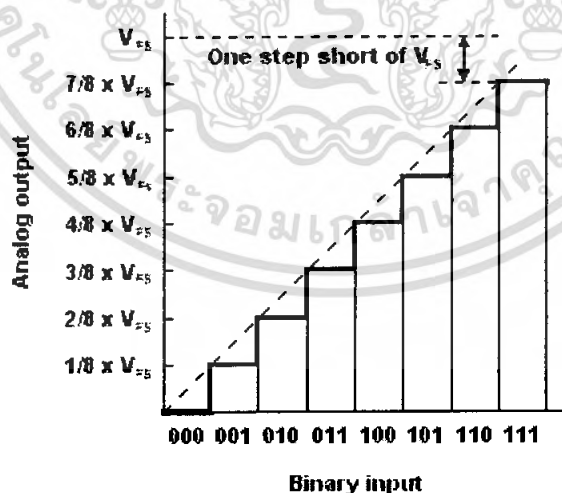
เมื่อนำระบบดิจิทัลหรือไมโครคอนโทรลเลอร์มาใช้ควบคุมอุปกรณ์ทางแอนาล็อกเหล่านี้ จึงต้องมีวงจรซึ่งสามารถแปลงสัญญาณทางดิจิทัลเป็นระดับแรงดันต่อเนื่องแบบแอนาล็อก ตั้งแต่ศูนย์โวลต์ จนถึงระดับสูงสุดที่กำหนดไว้ เรียกว่าวงจร Digital to Analog Converter (DAC)

### 2.10.1.1 คุณสมบัติของ Digital to Analog Converter



รูปที่ 2.22 ระบบการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นแอนาล็อก

รูปที่ 2.22 แสดงถึงส่วนประกอบหลักของระบบ DAC โดยทั่วไป ไมโครคอมพิวเตอร์จะมีเอาต์พุตเป็นค่าไบนารี วงจรเลขรับค่าไบนารีเข้ามาเพื่อส่งไปยัง DAC ในวงจรจะใช้แหล่งกำเนิดแรงดันหรือ กระแสคงที่เพื่ออ้างอิงในการแปลงข้อมูลไบนารีเป็นระดับกระแส ต่อมาจะมีวงจรแปลงจากกระแสเป็นระดับแรงดัน (current-to-voltage converter) ซึ่งปกติจะใช้โอป-แอมป์ (Op-amp) ทำยสุดท้ายสัญญาณแอนาล็อกที่ได้จะผ่านวงจร low-pass filter เพื่อกำจัดสัญญาณความถี่สูงที่แฝงอยู่ในสัญญาณที่ถูกสร้างขึ้นมา



รูปที่ 2.23 Transfer Curve ในอุดมคติของ DAC 3 บิต

รูปที่ 2.23 เป็นกราฟแสดงถึงความสัมพันธ์ระหว่างเอาต์พุตที่เป็นแอนาลอกกับอินพุตที่เป็นดิจิทัลขนาด 3 บิตเรียกว่า transfer curve สังเกตว่าเมื่ออินพุตไบนารีเพิ่มขึ้น เอาต์พุตแอนาลอกจะเพิ่ม ในลักษณะขั้นบันได ขนาดของแต่ละขั้นจะหาได้จาก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

$$\text{stepsize} = V_{FS}/2^n$$

เมื่อให้  $V_{FS}$  คือระดับแรงดันเอาต์พุตสูงสุด

$n$  คือจำนวนบิตของอินพุต

เนื่องจากเอาต์พุตของ DAC จะเพิ่มเป็นขั้นๆ รูปคลื่นสัญญาณที่ได้จาก DAC จึงมีลักษณะไม่เรียบ ดังตัวอย่าง ในรูปที่ 2.25 ซึ่งแสดงถึงสัญญาณไซน์ ที่สร้างจาก DAC



รูปที่ 2.24 คลื่นไซน์ที่สร้างจาก DAC

ถ้าเพิ่มจำนวนบิต ความละเอียดของ DAC จะเพิ่มขึ้น เช่น เมื่อใช้ DAC 12 บิต และ  $V_{FS} = 5.0 \text{ V}$  ความละเอียดคือ  $5.0 \text{ V} / 4096 = 1.22 \text{ mV}$  ซึ่งจะ ละเอียดกว่า DAC 8 บิตถึง 16 เท่า ความถูกต้องของ DAC ขึ้นอยู่กับหลายส่วน

**Quantization error** DAC บิต  $V_{FS} = 5.0 \text{ V}$  เอาต์พุตจะมีความละเอียด  $19.53 \text{ mV}$  ถ้าต้องการ เอาต์พุต  $4.00 \text{ V}$  DAC จะให้เอาต์พุตได้ใกล้เคียง ที่สุดคือ  $4.04 \text{ V}$  ( $19.53 \text{ mV} \times 205$ ) ผิดพลาด  $4 \text{ mV}$  โดยทั่วไปค่าผิดพลาดจะเท่ากับ  $\pm 0.5 \text{ LSB}$  (least significant bit) ตัวอย่างเช่น DAC 8 บิต ความผิดพลาด จะเป็น 1 ใน 512 หรือ  $\pm 0.195 \%$

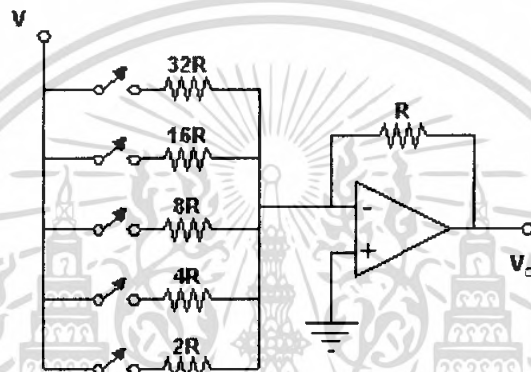
**Offset and gain errors** เมื่ออินพุตไบนารีเท่ากับ 0 แต่เอาต์พุตของ DAC ไม่เป็น 0 เรียกว่า offset error และอาจเกิดร่วมกับ gain error ความผิดพลาดเหล่านี้จะทำให้ transfer curve ในรูปที่ 2.18 โค้งขึ้นหรือลง ขึ้นอยู่กับความไม่สมดุลภายใน DAC อย่างไรก็ตาม offset error และ gain error จะแก้ไขได้โดยใช้ ความต้านทานปรับค่าได้ต่อไว้ภายนอก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

**Nonlinearity** คือ ค่าความคลาดเคลื่อนสูงสุดของ transfer curve เทียบกับเส้นตรงจากจุดศูนย์และจุดสูงสุด ซึ่งจะขึ้นอยู่กับความผิดพลาดของส่วนประกอบภายใน DAC ใน data sheet ของ DAC จะระบุเป็นเปอร์เซ็นต์เทียบกับค่าสูงสุด หรือ ระบุเป็นเศษส่วนของ LSB (โดยทั่วไปคือ  $\pm 0.5$  LSB)

**Settling time** คือ ช่วงเวลานับแต่ให้อินพุตจนกระทั่ง DAC ให้เอาต์พุต วัดเมื่อเอาต์พุตที่ได้ผิดพลาดจากค่าจริงน้อยกว่า  $0.5$  LSB ค่าเวลานี้อาจน้อยกว่า  $100$  ns สำหรับ DAC ความเร็วสูงและอาจมากกว่า  $100$  us สำหรับ DAC ราคาถูก

### 2.10.2 Summed Source DAC



รูปที่ 2.25 Summed Source DAC

เป็นวงจรง่ายในการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นแอนะล็อก จากรูปที่ 2.25 จะเห็นว่าเป็นวงจร Summing Amp มีความต้านทานค่า  $2R$ ,  $4R$  และ  $8R$  เพื่อให้กระแสที่ผ่านความต้านทานแต่ละตัวมีค่าลดลงเป็น 2 เท่า ความต้านทานตัวล่างสุด ( $2R$ ) จะเป็น MSB ส่วนตัวบนสุดจะเป็น LSB

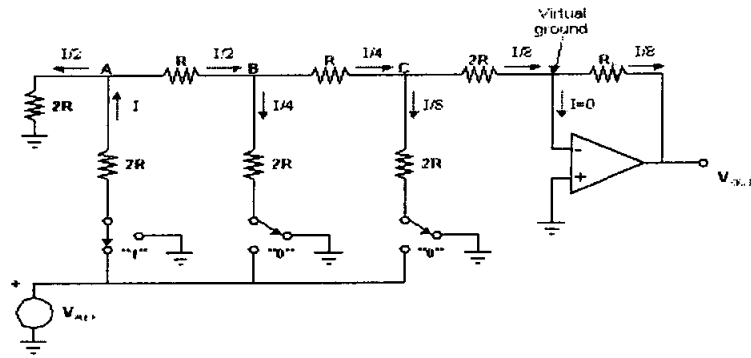
ข้อเสียของการใช้วงจรลักษณะนี้ ในทางปฏิบัติ ค่าความต้านทานที่ต่างกันเป็น 2 เท่า คือ  $2R$ ,  $4R$ ,  $8R$ , ... จะไม่สามารถหาได้ง่าย จึงมีการปรับปรุงเป็น วงจร  $R-2R$

### 2.10.3 Switched Voltage $R-2R$ DAC

รูปที่ 2.26 เป็น DAC 3 บิต ใช้ Op-amp และความต้านทานเพียง 2 ค่าคือ  $R$  และ  $2R$  สังเกตว่า อินพุตดิจิทัลจะมาจากสวิตช์ทั้ง 3 ซึ่งอาจต่อกับกราวด์ (ลอจิก 0) หรือต่อกับ  $V_{REF}$  (ลอจิก 1) ตัวอย่างนี้ อินพุตเป็น 001

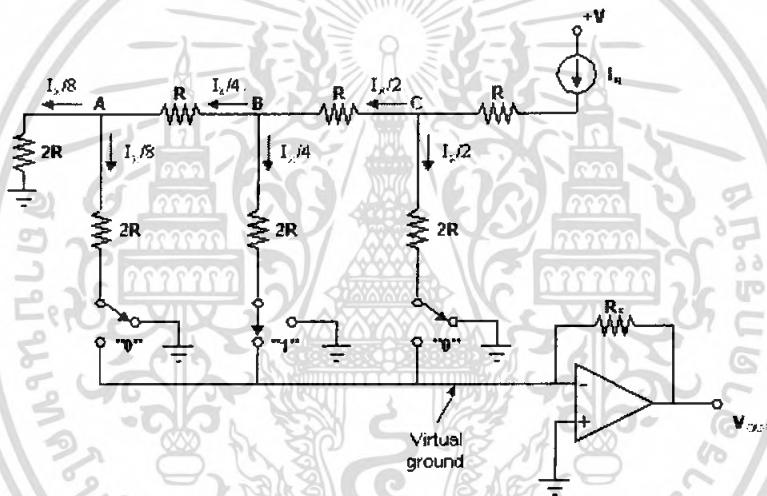
พิจารณากระแส  $I$  เมื่อผ่านจุด A จะถูกแบ่งเป็นสองส่วนเท่าๆ กัน เหลือ  $I/2$  เมื่อผ่านจุด B และ C จะถูกแบ่งอีกครั้งเหลือ  $I/4$  และ  $I/8$  ตามลำดับ ดังนั้นกระแสที่ป้อนให้กับ Op-amp จะเหลือ  $I/8$  เมื่อพิจารณาที่สวิตช์ตัวอื่นๆก็จะมีลักษณะคล้ายกัน ดังนั้นกระแสที่ผ่าน Op-amp เมื่อปิดสวิตช์อื่นนับจากซ้าย มาขวาจะมีขนาด  $I/8$ ,  $I/4$  และ  $I/2$  ตามลำดับ สวิตช์ซ้ายสุดจะเป็น LSB ส่วนขวาสุดจะเป็น MSB

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.26 Switched Voltage R-2R DAC

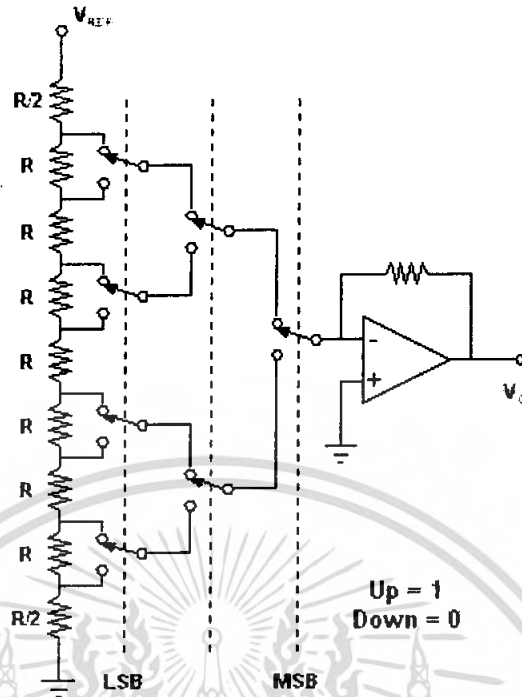
#### 2.10.4 Switched Current R-2R DAC



รูปที่ 2.27 Switched Current R-2R DAC

วงจรนี้เปลี่ยนจากการใช้แรงดันอ้างอิง ( $V_{REF}$ ) มาเป็นกระแสอ้างอิง ( $I_R$ ) กระแสที่ผ่านสวิทช์แต่ละตัวจากขวามาซ้ายจะเป็น  $I_R/2$ ,  $I_R/4$  และ  $I_R/8$  ตามลำดับ วงจรลักษณะนี้จะมีความเร็วสูงกว่าวงจร Switched Voltage เนื่องจากคาปาซิแตนซ์ที่รอยต่อ (junction capacitance) ของความต้านทานแต่ละตัวจะไม่ถูกชาร์จและดิสชาร์จเหมือนวงจร Switched Voltage

### 2.10.5 Switched Pole DAC



รูปที่ 2.28 Switched Pole DAC

จะมีการใช้ความต้านทานต่ออนุกรมกันหลายตัว เนื่องจากวงจรนี้ต้องการความต้านทานค่าเท่าๆ กัน ดังนั้นจึงเป็นที่นิยมสำหรับผู้ผลิต Integrated Circuit สังเกตว่ามีความต้านทานที่ปลายทั้งสองของอนุกรมเพื่อปรับ offset ของเอาต์พุต

### 2.11 โครงสร้างของไมโครคอนโทรลเลอร์ MCS-51

ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 มีจำนวนมาก ขึ้นกับโครงสร้างภายใน บางเบอร์มีหน่วยความจำภายในเป็นแบบรวม บางเบอร์เป็นแบบอิมพลาเมนต์ บางเบอร์มีแรมภายใน 128 ไบต์ บางเบอร์มี 256 ไบต์ เป็นต้น

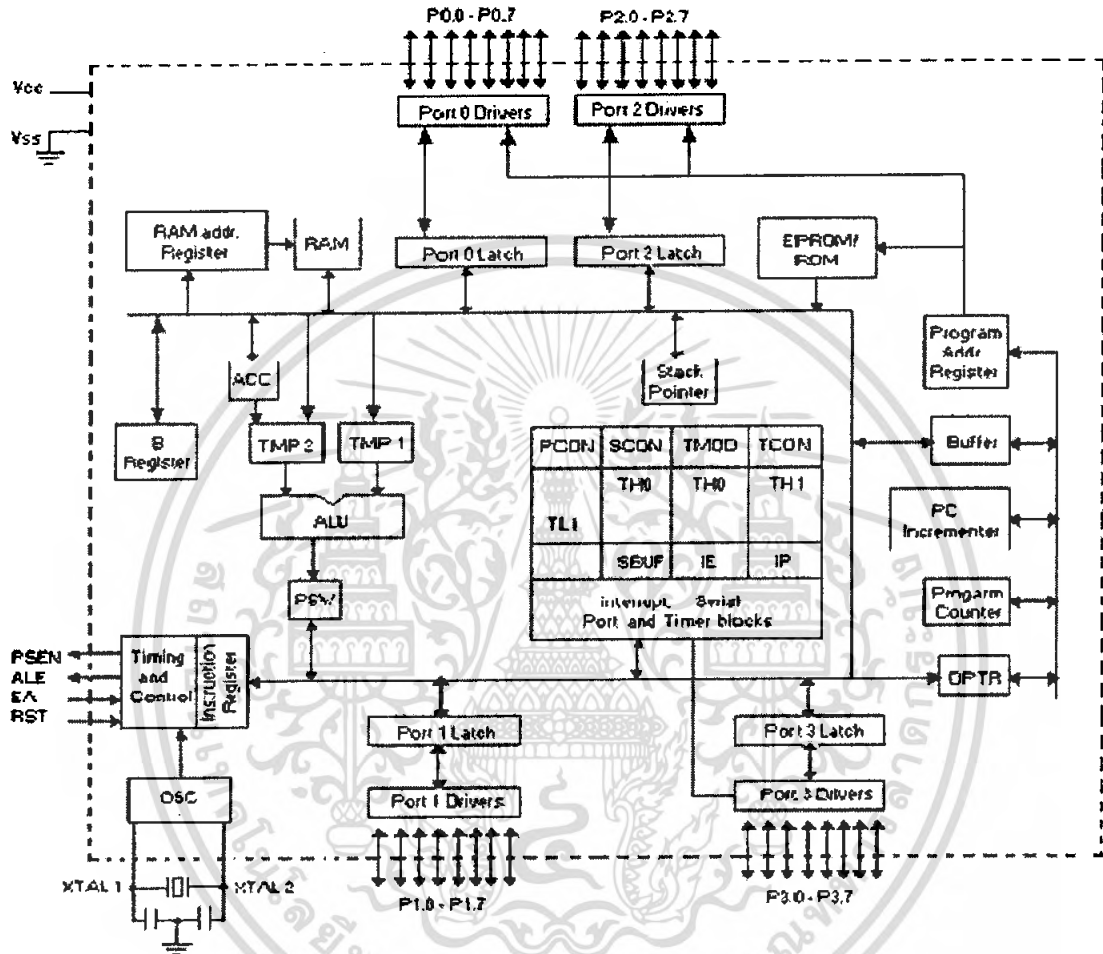
คุณสมบัติที่สำคัญของ MCS-51 มีดังนี้

- หน่วยความจำรวม 4 กิโลไบต์
- หน่วยความจำแรม 128 ไบต์
- พอร์ตอินพุตและเอาต์พุต ขนาด 8 บิต 4 พอร์ต
- Timer 16 บิต 2 ตัว
- สามารถอินเทอร์รัพท์ได้ 5 แหล่ง
- วงจรออสซิลเลเตอร์และวงจรมานาฬิกาบนชิพ
- พอร์ตอนุกรมสามารถรับส่งข้อมูลแบบ Full Duplex ความเร็วสูง
- อ้างหน่วยความจำโปรแกรมภายนอกได้ 64 กิโลไบต์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์ของมหาวิทยาลัยเทคโนโลยีพระจอมเกล้าพระนครเหนือ ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- สามารถประมวลผลทีละบิต
- อ้างหน่วยความจำแบบบิตได้ 210 ตำแหน่ง
- หนึ่งวัฏจักรคำสั่งกินเวลาประมาณ 1 ไมโครวินาทีขณะทำงานด้วย Clock 12 เมกะเฮิรตซ์

ตัวอย่าง ไมโครคอนโทรลเลอร์ตระกูล MCS-51 โค้ดแแกรมโครงสร้างภายในแสดงดังรูปที่ 2.29

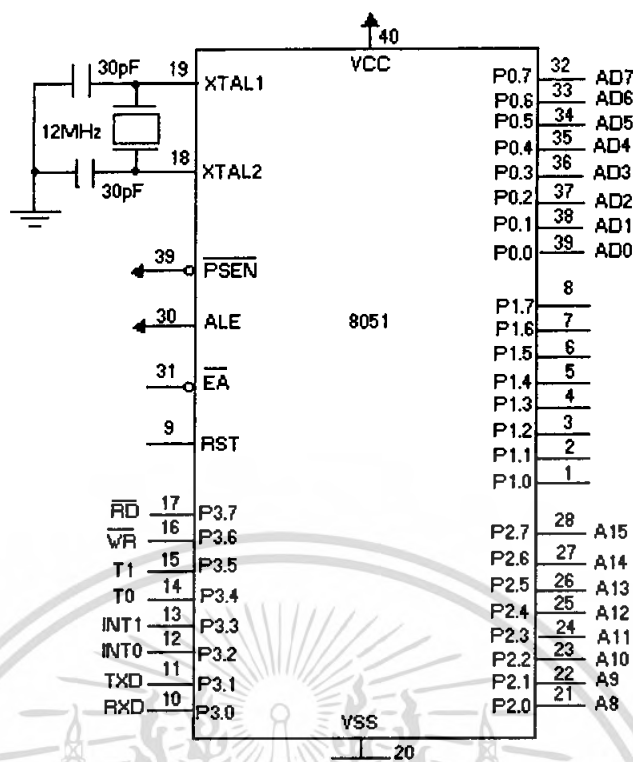


รูปที่ 2.29 โค้ดแแกรมโครงสร้างภายในไมโครคอนโทรลเลอร์

### 2.11.1 การจัดขาต่าง ๆ ของ MCS-51

ไอซี ไมโครคอนโทรลเลอร์ โครงสร้าง ไอซี เป็นแบบ DIP มีขาทั้งหมด 40 ขา โดยขาต่างๆ เป็น ขาพอร์ทอินพุต , ขาพอร์ทเอาต์พุต , ขาสัญญาณควบคุม , ขาดำแหน่งหน่วยความจำข้อมูลดังรูปที่ 2.30

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.30 การจัดขาของ MCS-51

### 2.11.2 ความหมายขาต่างๆ มีดังนี้

#### 1. พอร์ต 0 (Port 0)

พอร์ต 0 ได้แก่ขา 32-39 สามารถเป็นพอร์ตอินพุตและเอาต์พุตได้ ซึ่งในการติดต่อกับหน่วยความจำภายนอกสามารถเป็นขาบัสดำแหน่ง และบัสข้อมูลได้

#### 2. พอร์ต 1 (Port 1)

พอร์ต 1 ได้แก่ขา 1-8 เป็นพอร์ต 8 บิต สามารถอ้างทีละบิตได้ เป็น P1.0, P1.1,...etc

#### 3. พอร์ต 2 (Port 2)

พอร์ต 2 ได้แก่ขา 21-28 สามารถทำงานได้ 2 หน้าที เป็นพอร์ต 8 บิต และเป็นขาแอดเดรส 8 บิต ในการอ้างหน่วยความจำภายนอก

#### 4. พอร์ต 3 (Port 3)

พอร์ต 3 ได้แก่ขา 10-17 สามารถทำงานได้ 2 หน้าที เป็นพอร์ตอินพุตและเอาต์พุต และเป็นขาควบคุมต่างๆ ดังตารางที่ 2.1

ตารางที่ 2.1 ขาคควบคุมต่างๆของพอร์ท 3

บิต	ชื่อ	หน้าที่พิเศษ
P3.0	RXD	ใช้รับข้อมูลทางพอร์ทอนุกรม
P3.1	TXD	ใช้ส่งข้อมูลทางพอร์ทอนุกรม
P3.2	$\overline{\text{INT0}}$	อินเทอร์รัพท์ภายนอกหมายเลข 0
P3.3	$\overline{\text{INT1}}$	อินเทอร์รัพท์ภายนอกหมายเลข 1
P3.4	T0	ตัวจับเวลา/ตัวนับ ตัวที่ 0
P3.5	T1	ตัวจับเวลา/ตัวนับ ตัวที่ 1
P3.6	$\overline{\text{WR}}$	สัญญาณเขียนข้อมูลหน่วยความจำภายนอก
P3.7	$\overline{\text{RD}}$	สัญญาณอ่านข้อมูลหน่วยความจำภายนอก

#### 5. $\overline{\text{PSEN}}$ (Program Store Enable)

ขา  $\overline{\text{PSEN}}$  ได้แก่ขา 29 เป็นขาที่ส่งสัญญาณออก ขานี้ทำการแอกทีฟเมื่อ MCS-51 ต้องการอ่าน Code โปรแกรมภายนอก โดยปกติถ้าหน่วยความจำภายนอกเป็นอีพროมขา  $\overline{\text{PSEN}}$  ต่อกับขา Output Enable  $\overline{\text{OE}}$  ของอีพโรม

#### 6. ALE (Address Latch Enable)

เนื่องจากพอร์ท 0 สามารถเป็นขาอ้างตำแหน่ง และขาข้อมูล MCS-51 ซึ่งมีขา ALE ได้แก่ขา 30 ขานี้ใช้ผสมสัญญาณบัสตำแหน่งของพอร์ท 0 ในการใช้งานระบบ MCS-51 นั้น ต้องมีอุปกรณ์มาต่อกับพอร์ท 0 ที่ทำหน้าที่ Latch สัญญาณบัสตำแหน่ง เมื่อ MCS-51 คิดต่อกับ หน่วยความจำภายนอก MCS-51 ส่งสัญญาณบัสตำแหน่งออกมาก่อนทาง พอร์ท 0 จากนั้นส่งสัญญาณ ALE มา Latch อุปกรณ์ภายนอก ให้เก็บค่าบัสตำแหน่งของพอร์ท 0 ไว้เพื่อใช้พอร์ท 0 เป็นบัสข้อมูลต่อไป

#### 7. $\overline{\text{EA}}$ (External Access)

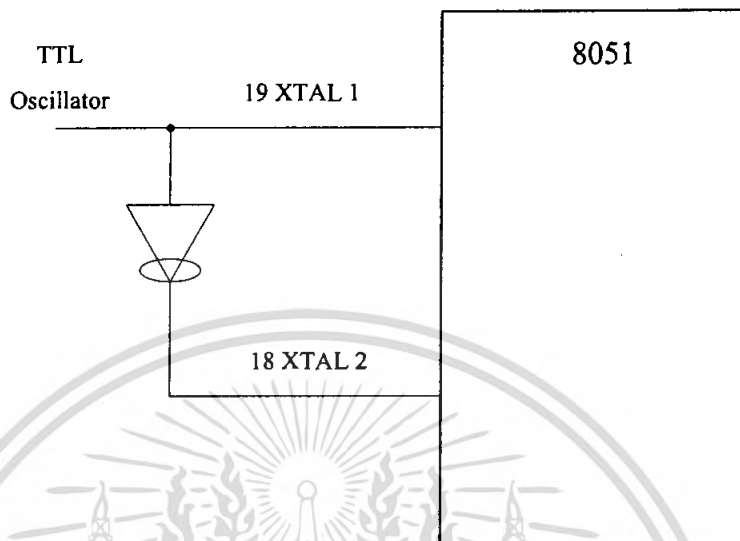
ขา  $\overline{\text{EA}}$  ได้แก่ขา 31 ในสถานะเป็นลอจิก "1" ใช้กับเบอร์ 8051/8052 เพื่อให้อ่านโปรแกรมจากหน่วยความจำภายใน และในสถานะเป็นลอจิก "0" ทำให้ MCS-51 ทำโปรแกรมโดยอ่านจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก (เมื่อ  $\overline{\text{EA}}$  เป็น "0" ขา  $\overline{\text{PSEN}}$  ทำการแอกทีฟ) หากเป็นเบอร์ 8031 หรือ 8032 ขา  $\overline{\text{EA}}$  เป็น "0" เสมอ เพราะไม่มีโปรแกรมหน่วยความจำภายใน หากใช้เบอร์ 8051/8052 ซึ่งมีหน่วยความจำภายในและให้ขา  $\overline{\text{EA}}$  เป็น "0" ซึ่งหยุดการทำงานของรอมภายในและอ่านโปรแกรมจากอีพโรมภายนอกแทน

#### 8. RST (Reset)

ขา RST ได้แก่ขา 9 เป็นขารีเซต MCS-51 โดยให้เป็นสถานะลอจิก "1" อย่างน้อย 2 Machine Cycles จึงสามารถรีเซตระบบได้

### 2.11.3 ความถี่สัญญาณนาฬิกาบนชิพ (ON-chip Oscillator Inputs)

ได้แก่ขา 18-19 เป็นวงจรออสซิลเลเตอร์บนชิพ ซึ่งปกติทำการต่อคริสตัล ความถี่ 12 เมกะเฮิรต์ กับตัวเก็บประจุ หรืออาจใช้สัญญาณนาฬิกาจากต้นกำเนิดชนิด ทีทีแอลต่อกับ XTAL1 และ XTAL2 ดังรูปที่ 2.31



รูปที่ 2.31 วงจรออสซิลเลเตอร์บนชิพ

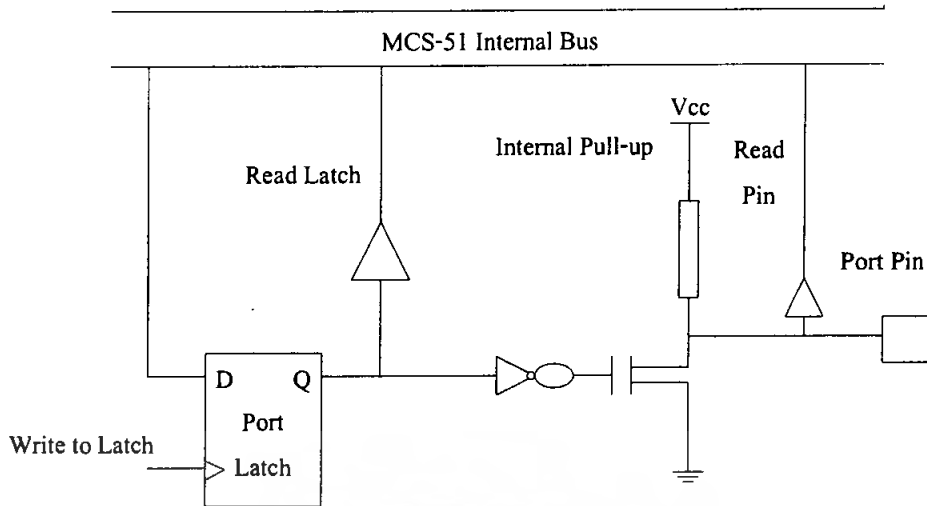
### 2.11.4 Power Connections

ใน MCS - 51 นำแหล่งจ่ายไฟ 5 โวลต์ ต่อเข้ากับ Vcc (ขา 40) ส่วนขา Vss (ขา 20) ต่อลง กราวด์

### 2.11.5 โครงสร้างของพอร์ทอินพุตและเอาต์พุต (I/O Port Structure)

ขาของพอร์ทแสดงโครงสร้างภายใน มีโครงสร้างเป็น Field-effect Transistor ต่ออยู่กับขาภายนอก และมีความต้านทานต่อ Pull-up อยู่สำหรับพอร์ท 1, 2, 3 เมื่อเป็นพอร์ท 0 ไม่มีตัวต้านทาน Pull-up ภายใน เพราะต้องใช้เป็นขาบั๊ตตำแหน่ง และบั๊ตข้อมูล

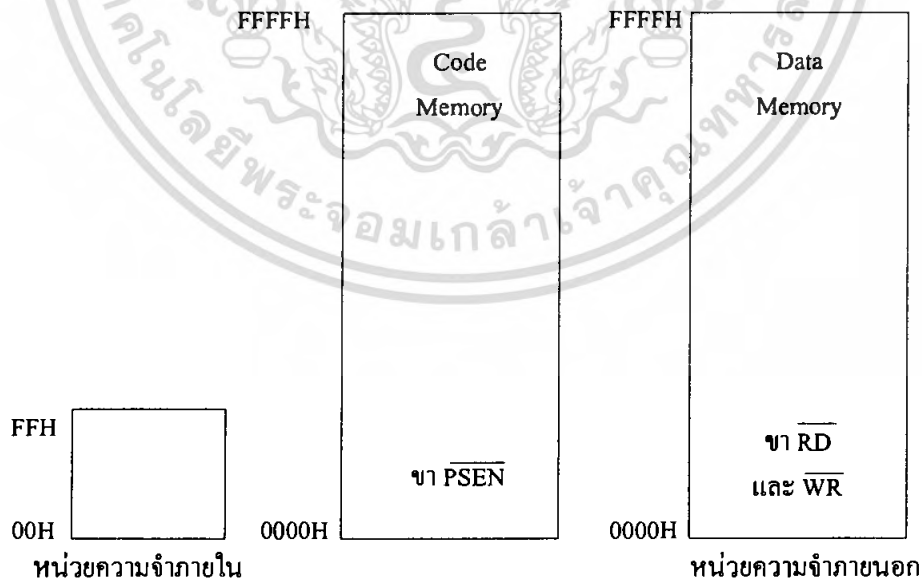
พอร์ทนี้สามารถเป็นอินพุตและเอาต์พุตกับอุปกรณ์ภายนอกได้ ในการอ่านข้อมูลจากพอร์ทอ่านได้ 2 แบบได้แก่ Read Latch และ Read Pin โดย Read Latch หมายถึงการอ่านข้อมูลที่ถูกลatch เอาไว้เข้าสู่บั๊ตภายในของ MCS-51 เช่นการทำคำสั่ง CPL P1.5 ถ้าเป็นการ Read Pin ซึ่งเป็นการใช้พอร์ทเป็นอินพุต โดยอ่านค่าจากขาของไอซีเข้าสู่บั๊ตภายใน โดยการอ่านแบบ Read Latch และ Read Pin มีสัญญาณมาควบคุมที่บั๊ตเฟิร์ดดังรูปที่ 2.32



รูปที่ 2.32 การต่อพอร์ตเข้ากับระบบบัสภายในของ MCS-51

### 2.11.6 โครงสร้างหน่วยความจำ

หน่วยความจำสำหรับ MCS-51 มี 2 ชนิดได้แก่ หน่วยความจำที่ใช้เก็บโปรแกรมรอม กับ หน่วยความจำที่ใช้เก็บข้อมูล ในการประมวลผลแรม MCS-51 บางเบอร์ เช่น 8051, 8052 มีหน่วยความจำภายในชิพ และ MCS-51 ทุกเบอร์สามารถอ้างหน่วยความจำ โปรแกรมภายนอกได้มากที่สุด 64 กิโลไบต์ สำหรับหน่วยความจำแรมภายใน ประกอบไปด้วยพื้นที่ใช้งานทั่วไป, รีจิสเตอร์ชุด, พื้นที่ใช้งานระดับบิต และรีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษ โค้ดแรมของหน่วยความจำของ 8031 แสดงได้ดังรูปที่ 2.33



รูปที่ 2.33 การจัดหน่วยความจำของ MCS-51

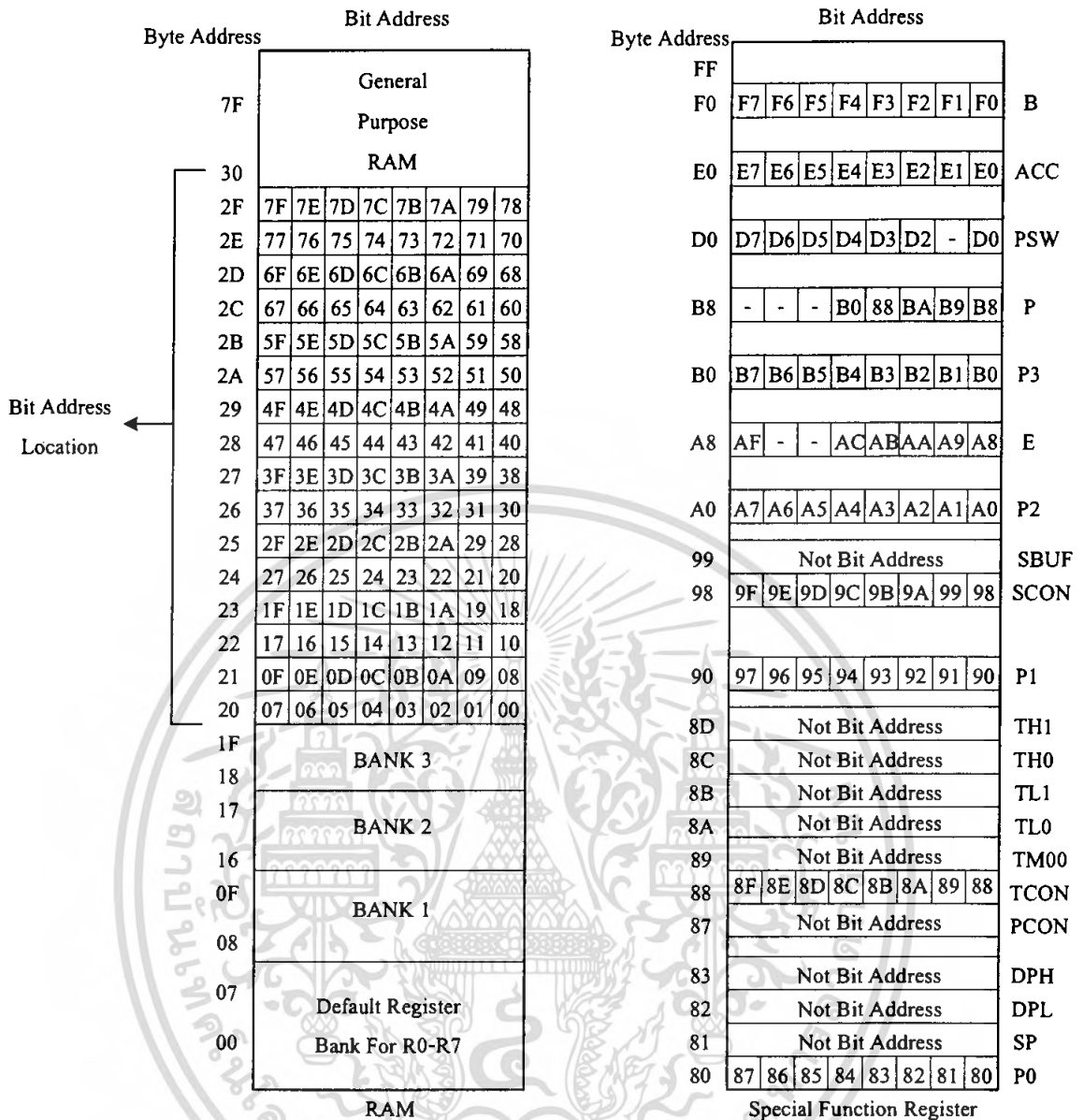
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ใน 8031 มีหน่วยความจำภายใน ตั้งแต่ตำแหน่ง 00H ถึง FFH และสามารถอ้างหน่วยความจำโปรแกรมภายนอกได้ 64 กิโลไบต์ ตำแหน่งที่อ่านข้อมูลจากหน่วยความจำโปรแกรม  $\overline{PSEN}$  ทำการแอกทีฟ ซึ่ง 8031 สามารถอ้างหน่วยความจำภายนอกได้ 64 กิโลไบต์ ตำแหน่งโดยการติดต่อกับหน่วยความจำนี้  $\overline{RD}$  และ  $\overline{WR}$  ทำการแอกทีฟ สำหรับหน่วยความจำข้อมูลภายในสามารถแบ่งได้ดังนี้

1. ชุดรีจิสเตอร์ 4 ชุดแต่ละชุดเรียกว่ารีจิสเตอร์ชุด ที่ตำแหน่ง 00H ถึง 1FH โดย แต่ละชุดประกอบด้วยรีจิสเตอร์ R0 ถึง R7
2. หน่วยความจำที่สามารถเข้าถึงข้อมูลระดับบิตได้ ตำแหน่ง 20H ถึง 2FH
3. หน่วยความจำใช้งานทั่วไปตำแหน่ง 30H ถึง 7FH
4. รีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษ ตำแหน่ง 80H ถึง FFH

แผนผังการจัดการหน่วยความจำข้อมูลภายใน แสดงได้ดังรูปที่ 2.34 จากแผนผังแสดงถึง การอ้างตำแหน่ง หน่วยความจำภายในซึ่งอ้างได้ 2 แบบ ได้แก่ การอ้างไปที่ตำแหน่งของไบต์ (เขียนหมายเลขด้านนอก) หรือการอ้างไปที่ตำแหน่งของบิต (เขียนหมายเลขตำแหน่งด้านใน) โดยตำแหน่งของหน่วยความจำ ที่อ้างเป็นแบบบิตที่แน่นอน





รูปที่ 2.34 ตำแหน่งของหน่วยความจำแบบไบต์และแบบบิต

### 2.11.7 หน่วยความจำใช้งานทั่วไป

จากรูปที่ 2.34 แสดงถึง หน่วยความจำแรม สำหรับใช้งานทั่วไปจำนวน 80 ไบต์ ตั้งแต่ ตำแหน่ง 30H ถึง 7FH ซึ่งตำแหน่งนี้สามารถอ้างตำแหน่ง Direct Addressing Mode หรือ Indirect Addressing Mode ได้ ตัวอย่าง เช่น ถ้าอ่านข้อมูลที่อยู่ในตำแหน่ง 5FH มาเก็บใน รีจิสเตอร์ A สามารถเขียนคำสั่งได้ดังนี้

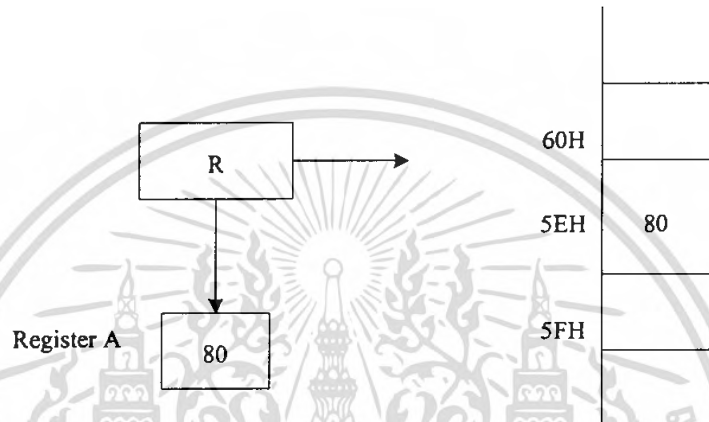
```
MOV A,5FH
```

การย้ายข้อมูลนี้เป็นการย้ายข้อมูลจากตำแหน่งที่เก็บโดยตรง (ตำแหน่ง 5FH) เป็นการอ้างตำแหน่งแบบ Direct Addressing Mode ซึ่งสามารถอ่านข้อมูลโดยใช้รีจิสเตอร์ R0 หรือ R1 ที่ตัวชี้ตำแหน่งได้ เป็นการอ้างตำแหน่งแบบ Indirect Addressing Mode ตัวอย่างเช่น

```
MOV R0,#5FH
```

```
MOV A,@R0
```

การเขียนโปรแกรมนี้ หมายถึง เก็บค่า 5FH ไว้ใน R0 จากนั้นอ่านค่าที่ R0 ซึ่งก็คือตำแหน่ง 5FH มาเก็บไว้ในรีจิสเตอร์ A ถ้าในตำแหน่ง 5FH มี 80 อยู่ ค่า 80 ถูกเก็บใน A ดังรูปที่ 2.35



รูปที่ 2.35 ขั้นตอนต่างๆ ในการอ่านข้อมูล

#### 2.11.8 Bit - addressable RAM

ใน MCS-51 มีหน่วยความจำซึ่งสามารถอ้างข้อมูลในระดับบิตได้ตั้งแต่ตำแหน่ง 20H ถึง 2FH รวม 16 ไบต์ โดยสามารถ SET , CLEAR , AND , OR ทางลอจิกได้ จำนวนบิตที่ใช้งานได้ทั้งหมดมีจำนวน 128 บิต (8บิต X 16ไบต์) เมื่อต้องการรีเซตบิตตำแหน่งที่ 67H สามารถเขียนคำสั่งได้ดังนี้

```
SETB 67H
```

จากรูปที่ 2.34 แสดงบิตที่ 67H อยู่ในตำแหน่งไบต์ที่ 2CH

#### 2.11.9 ชุดรีจิสเตอร์ (Register Banks)

หน่วยความจำข้อมูลภายใน ที่ใช้เป็นชุดรีจิสเตอร์ มีทั้งหมด 32 ตำแหน่ง โดยมี 4 ชุด แต่ละชุดมีรีจิสเตอร์ 8 ตัว คือ R0 ถึง R7 โดยชุดแรกอยู่ในตำแหน่ง 00H - 07H เมื่ออ่านค่าจากตำแหน่ง 05H มาเก็บไว้ในรีจิสเตอร์ A เขียน โปรแกรมได้ดังนี้

```
MOV A,R5
```

การอ้างตำแหน่งแบบ Register Addressing ซึ่งขนาดของรหัสคำสั่งมีขนาด 1 ไบต์ ถ้าเขียนคำสั่งเป็น MOV A,05H ผลที่ได้เหมือนกัน แต่การเขียนแบบนี้ถ้าแปลงเป็นรหัสคำสั่ง มีขนาด 2 ไบต์ ซึ่งทำโปรแกรมยาวกว่าแบบแรกในการติดต่อกับรีจิสเตอร์ชุดนั้น สามารถเลือกให้ชุดใด แอคทีฟได้โดยเขียนข้อมูลไปที่ Program Status Word ซึ่งอยู่ในส่วนของรีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษ เช่น ถ้าโปรแกรมให้ ชุด 3 แอคทีฟ ข้ายข้อมูลจากรีจิสเตอร์ A ไปที่ตำแหน่ง 18H ได้ดังนี้

MOV R0,A

ถ้าไม่มีการเลือกชุดเป็นการติดต่อกับรีจิสเตอร์ชุดแรกเสมอ

### 2.11.10 รีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษ (Special Function Register)

ใน MCS-51 รีจิสเตอร์ใช้หน่วยความจำแรมภายในชิพ โดยส่วนหนึ่งเป็น รีจิสเตอร์พิเศษ ซึ่งมีทั้งหมด 21 ตัว โดยรีจิสเตอร์พิเศษต่างๆ เริ่มที่หน่วยความจำ ตั้งแต่ 80H ถึง FFH ซึ่งมีทั้งหมด 128 ตำแหน่ง แต่เป็นรีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษ เพียง 21 ตำแหน่ง หากเป็น 8032 / 8051 ใช้ 26 ตำแหน่ง หรือมี SFR 26 ตัว จากรูปที่ 2.34 แสดงตำแหน่งหน่วยความจำของรีจิสเตอร์ บางตัวสามารถเข้าถึงข้อมูลแบบบิตได้ เช่นถ้าเขียนโปรแกรมเป็น

SETB 0EH

เป็นการรีเซตบิต 0 ของ Accumulator เนื่องจากตำแหน่ง 0EH เป็นตำแหน่งของรีจิสเตอร์ A และเป็นตำแหน่งบิตแรกของ รีจิสเตอร์ A ด้วย คำสั่ง SETB (Set Bit) มีผลต่อบิตเท่านั้น แต่ไม่มีผลต่อไบต์ หากต้องการติดต่อกับพอร์ท 1 ซึ่งไบต์ของพอร์ท 1 อยู่ที่ตำแหน่ง 90H แต่ตำแหน่งของระดับบิตอยู่ที่ตำแหน่ง 90H ถึง 97H รีจิสเตอร์ในกลุ่มรีจิสเตอร์ฟังก์ชันพิเศษมีดังนี้

### 2.11.11 Program Status Word

รีจิสเตอร์นี้เรียกย่อ ๆ ว่า PSW อยู่ที่ตำแหน่ง D0H ซึ่งสามารถเข้าถึงข้อมูลระดับบิตได้โดยรีจิสเตอร์นี้เป็นตัวบอกสถานะต่าง ๆ ของไมโครคอนโทรลเลอร์ ความหมายของแต่ละบิตแสดงได้ดังตารางที่

2.2

ตารางที่ 2.2 แสดงบิตและหน้าที่ต่าง ๆ ใน PSW

บิต	ชื่อบิต	ตำแหน่ง	ความหมาย
PSW.7	CYH	D7H	Carry Flag
PSW.6	AC	D6H	Auxiliary Carry Flag
PSW.5	F0	D5H	Flag 0
PSW.4	RS1	D4H	บิตสำหรับเลือก Register Bank 1
PSW.3	RS0	D3H	บิตสำหรับเลือก Register Bank 0
			00 = Bank 0 ; Address 00H – 07H 01 = Bank 1 ; Address 08H – 0FH 10 = Bank 2 ; Address 10H – 17H 11 = Bank 3 ; Address 18H – 1FH
PSW.2	OV	D2H	Overflow Flag
Psw.1	-	D1H	Reserved
PSW.0	P	D0H	Even Parity Flag

1. แฟล็กตัวทศ Carry Flag (CF) บิตนี้เป็นบิตที่ 7 ของ PSW บิตนี้มีความสำคัญหากมีการกระทำทางคณิตศาสตร์โดยบิตนี้รีเซต เมื่อเกิดการทศของบิตที่ 7 ขณะทำการบวกเลข หรือ รีเซต เมื่อเกิดการยืมของบิตที่ 7 เมื่อเกิดการลบเลข ตัวอย่างเช่น ถ้าค่าใน Accumulator มีค่าเป็น FFH แล้วทำคำสั่งนี้

ADD A,#1

ค่าใน Accumulator เปลี่ยนเป็น 00H และบิต CY ใน PSW ถูกรีเซตนอกจากนี้ บิต CY สามารถใช้เป็น "Boolean Accumulator" ได้ซึ่งเป็น รีจิสเตอร์ขนาด 1 บิตได้ ตัวอย่างเช่น ถ้า AND บิตที่ 25H กับ CY ผลลัพธ์ที่ได้ถูกเก็บใน CY ซึ่งเขียนคำสั่งได้ดังนี้

2. แฟล็กตัวช่วยทศ Auxiliary Carry Flag เมื่อมีการบวกแบบ Binary -Code -Decimal (BCD) บิต Auxiliary Carry Flag(AC) หรือบิตตัวช่วยทศถูกรีเซต เมื่อมีการทศจากบิตที่ 3 ไปบิตที่ 4 หรือถ้าใน Lower Nibble มีค่าระหว่าง 0AH-0FH เนื่องจากรหัส BCD มีค่าได้มากที่สุดแค่ 9 ถ้ามีการบวกเลขแบบ BCD ต้องตามด้วยคำสั่ง DAA (Decimal Adjust Accumulator) เพื่อปรับค่าที่มีค่าเกิน 9 โดยบวกเลข 6 เข้าไปสามารถเป็นรหัส BCD ที่แทนเลขฐานสิบได้

3. แฟล็กศูนย์ Flag 0 เป็น Flag ที่ผู้ใช้สามารถใช้งานทั่วไปได้

4. บิตเลือกชุดรีจิสเตอร์ (Register Bank Select Bits) ใน MCS-51 มีชุดรีจิสเตอร์อยู่ 4 ชุด ถ้าเลือกให้ชุดใดแอกทีฟกำหนดได้ในบิต RS1 และ RS2 ของ PSW และเคลียร์ตัวเองเมื่อระบบถูกรีเซต ถ้า

ต้องการติดต่อกับรีจิสเตอร์ ชุด 3 โดยย้ายข้อมูลจาก R7 (ตำแหน่ง 1FH) มาเก็บใน Accumulator เขียนโปรแกรมได้ดังนี้

```
SETB RS1
```

```
SETB RS0
```

```
MOV A,R7
```

ในโปรแกรม Assembled สามารถรับรู้สัญลักษณ์ RS1 และ RS2 ได้ เช่น คำสั่ง SETB RS1 มีความหมายเท่ากับ SETB0D4H หรือรีเซตบิตตำแหน่งที่ D4H

5. แพลกค่าเกิน Overflow Flag แพลก OV ถูกรีเซต หลังจากการกระทำทางคณิตศาสตร์แล้วเกิด Overflow คือ จำนวนที่เกิดจากการบวกหรือการลบ มีค่าเกินกว่าที่จำนวนไบต์เป็นไปได้อีกคือ มากกว่า +128 หรือน้อยกว่า -125 ตัวอย่างเช่น ถ้าเกิดการบวกเลขสองจำนวนนี้เกิดการรีเซตบิต OV ขึ้นใน PSW

6. บิตพาริตี (Parity Bit) พาริตีบิต(P) เป็นบิตที่แสดงค่าพาริตีของรีจิสเตอร์ Accumulator ซึ่งอาจเป็นตัวตรวจสอบความถูกต้อง ของข้อมูลได้ โดยรีเซตหรือเคลียร์ขึ้นกับ Accumulator เช่น ถ้า Accumulator มีค่า 10101101B บิต p เป็น "1"

### 2.11.12 รีจิสเตอร์ B (B Register)

รีจิสเตอร์ B อยู่ตำแหน่ง FOH ของหน่วยความจำข้อมูลภายใน เป็นรีจิสเตอร์ที่สามารถใช้งานทั่วไปได้ โดยทั่วไปรีจิสเตอร์นี้ใช้คูณหรือหารกับรีจิสเตอร์ Accumulator เช่นการทำคำสั่ง MUL AB ซึ่งเป็นการคูณแบบ 8 บิต โดยผลลัพธ์ที่ได้มีขนาด 16 บิต ซึ่งรีจิสเตอร์ A เก็บค่า 8 บิตต่ำ และรีจิสเตอร์ B เก็บค่า 8 บิตสูง สำหรับการหารโดยการทำคำสั่ง DIV AB โดยค่าใน A ถูกหารด้วย B ผลลัพธ์ที่ได้เก็บในรีจิสเตอร์ AB โดย B เก็บค่า 8 บิตต่ำ และ A เก็บค่า 8 บิตสูง รีจิสเตอร์ B นี้สามารถเข้าถึงข้อมูลระดับบิตได้ โดยตำแหน่งของบิตคือตำแหน่ง FOH ถึง F7H

### 2.11.13 ตัวชี้สแตค (Stack Pointer)

Stack Pointer (SP) เป็นรีจิสเตอร์ขนาด 8 บิต อยู่ตำแหน่ง 81H การเขียนค่าเข้าไปในตำแหน่งที่ SP ซ้ำอยู่นี้ เป็นการ "Pushing" สำหรับการอ่านค่าที่ SP ซ้ำอยู่ เป็นการ "Popping" ค่าของ SP เพิ่มขึ้นหนึ่งก่อนที่เขียนข้อมูลลงไป และลดลงหนึ่งเมื่ออ่านข้อมูลออกไป หากโปรแกรมทำคำสั่ง Call ใช้รีจิสเตอร์สแตคนี้เก็บค่าตำแหน่งเดิมของโปรแกรม (PC) ก่อนทำโปรแกรมน้อย เมื่อทำโปรแกรมน้อยเสร็จแล้ว คืนค่าในสแตคให้กับ PC ตามเดิม โดยปกติค่า PC กำหนดให้อยู่ในแรมภายใน ต้องการให้มี SP เริ่มที่ตำแหน่ง 60H ต้องเขียนคำสั่งดังนี้

```
MOV SP,#5FH
```

การเขียนคำสั่งหากใช้กับเบอร์ 8031/ 8051 เก็บค่าสแตคได้ 32 ไบต์ เพราะหน่วยความจำของแรมภายในสิ้นสุดที่ 7FH แต่กำหนดให้ SP มีค่าเท่ากับ 5FH ซึ่งเริ่มใช้งานที่ตำแหน่ง 60H ถ้า MCS - 51 ถูกรีเซต ค่า SP เริ่มต้นเป็น 00H สำหรับโปรแกรมเมอร์ที่ต้องการเขียนเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่ออนุญาตให้เขียนโปรแกรมค่าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

SP ถูกกำหนดเองเป็น 07H ซึ่งทับกับรีจิสเตอร์ชุด 1 ถ้างานที่ออกแบบขึ้น ต้องใช้ รีจิสเตอร์ชุด 1 ด้วยควร กำหนดค่า SP ก่อน

### 2.11.14 รีจิสเตอร์ Data Pointer (DPTR)

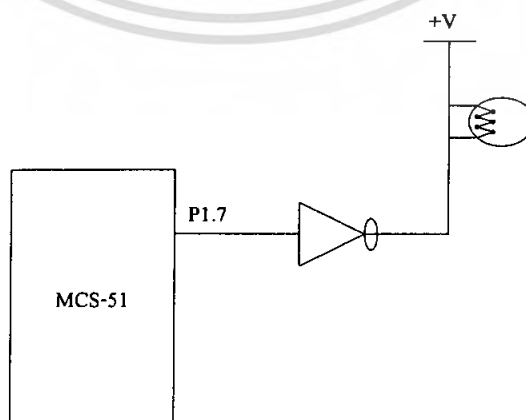
รีจิสเตอร์นี้ใช้สำหรับ ชี้ตำแหน่งรหัสโปรแกรม หรือ ข้อมูลในหน่วยความจำ โดยเป็นรีจิสเตอร์ ขนาด 16 บิต ซึ่งประกอบด้วยรีจิสเตอร์ 2 ตัว คือ DPL ตำแหน่งที่ 82H โดยเก็บเป็น 8 บิตค่า และ DPH ตำแหน่งที่ 83H โดยเก็บค่า 8 บิตสูง รีจิสเตอร์ทั้งสองตัวนี้รวมกันเป็นรีจิสเตอร์ 16 บิต ถ้าต้องการเก็บค่า 55H ไปยังตำแหน่งของหน่วยความจำข้อมูลภายนอกตำแหน่งที่ 1000H เขียนโปรแกรมได้ดังนี้

```
MOV A,#55H
MOV DPTR#1000H
MOVX @DPTR,A
```

ในบรรทัดแรกเป็นการอ้างตำแหน่งแบบ Immediate Addressing ซึ่งเก็บค่า 55H ลงในรีจิสเตอร์ A จากนั้น เก็บค่า 1000H ลงในรีจิสเตอร์ 16 บิต DPTR เพื่อชี้ไปที่ตำแหน่งหน่วยความจำบรรทัดที่ 3 เป็นการอ้าง ตำแหน่งแบบ Indirect Addressing ซึ่งเก็บค่าใน A คือ 55H ลงในตำแหน่งที่ DPTR ซึ่งอยู่คือตำแหน่ง 1000H

### 2.11.15 รีจิสเตอร์พอร์ท (Port Registers)

ใน MCS-51 ค่าของพอร์ทเป็นค่าของหน่วยความจำ หากต้องการส่งข้อมูลจากพอร์ท ทำการอ่าน ค่าในตำแหน่งที่หน่วยความจำที่พอร์ทนั้น ใน MCS-51 พอร์ท 0 อยู่ที่ตำแหน่ง 80H ,พอร์ท 1 อยู่ที่ ตำแหน่ง 90H , พอร์ท 2 อยู่ที่ตำแหน่ง A0H และพอร์ท 3 อยู่ที่ตำแหน่ง B0H พอร์ท 0 , 2 และ 3 โดยทั่วไป ไม่ใช่ หากมีการติดต่อกับหน่วยความจำภายนอก หรือใช้เป็นพอร์ทพิเศษ (เช่น Interrupts , Serial Port ) โดยปกติแล้วใช้ พอร์ท 1 ในการติดต่อกับอุปกรณ์ภายนอก พอร์ททุกพอร์ทสามารถอ้างถึงข้อมูลในระดับ บิตได้ ตัวอย่าง เช่นถ้าพอร์ท 1 บิต 7 ต่อกับหลอดไฟไว้ดังรูปที่ 2.35 โดยมีเกตแบบ OC ช่วยขับกระแสการ ปิดเปิดหลอดไฟทำได้โดยการรีเซตหรือเคลียร์บิต 7 ของพอร์ท 1 นี้



รูปที่ 2.35 การใช้ MCS-51 ปิด-เปิดหลอดไฟ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้เฉพาะในเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่อผู้ผู้ใดเห็นนำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ต้องการเปิดไฟคำสั่งดังนี้

SETB P1.7

ต้องการปิดไฟคำสั่งดังนี้

CLR P1.7

การติดต่อกับพอร์ทในระดับนี้ ซึ่งใช้คำสั่งในการอ้างข้อมูลระดับบิตได้ เช่น บิต 7 ของพอร์ท 1 ตรงกับตำแหน่งระดับบิต คือ ตำแหน่ง 97H เขียนคำสั่งได้ดังนี้

CLR 97H

### 2.11.16 รีจิสเตอร์เวลา (Timer Registers)

ใน MCS - 51 เบอร์ 8051 มีรีจิสเตอร์ที่ใช้นับ และจับเวลาขนาด 16 บิต 2 ตัวคือ Timer 0 อยู่ที่ตำแหน่ง 8AH และ 8CH โดยตำแหน่ง 8AH หมายถึง TLO ซึ่งเป็น 8 ไบต์ต่ำ และ 8CH หมายถึง 8 ไบต์สูง TH0 รีจิสเตอร์อีกตัวคือ Timer 1 โดยแบ่งเป็น TL1 อยู่ที่ตำแหน่ง 8BH เป็นไบต์ต่ำและ TH1 อยู่ที่ตำแหน่ง 8DH เป็นไบต์สูง การใช้ Timer ต้องกำหนดการทำงานในรีจิสเตอร์ TMOD (Timer / Counter Mode Control Register) ซึ่งอยู่ที่ตำแหน่ง 88H ก่อน

### 2.11.17 พอร์ทอนุกรม (Serial Port Register )

MCS - 51 มีพอร์ทสื่อสารอนุกรมอยู่ภายในชิพ ซึ่งสามารถรับหรือส่งข้อมูลแบบอนุกรมให้เขียนข้อมูลไปที่รีจิสเตอร์ SBUF (Serial Data Buffer) ซึ่งอยู่ที่ตำแหน่ง 99H ถ้าต้องการส่งข้อมูลแบบอนุกรมให้เขียนข้อมูลไปที่รีจิสเตอร์นี้ พอร์ทอนุกรมสามารถโปรแกรมให้ทำงานได้ 4 โหมด โดยโปรแกรมผ่านรีจิสเตอร์ SCON (Serial Port Control Register) ตำแหน่ง 98H

### 2.11.18 อินเทอร์รัพท์ (Interrupt Port Register )

MCS - 51 สามารถอินเทอร์รัพท์ได้ 5 ตำแหน่ง โดยมี 2-priority ตัว อินเทอร์รัพท์ทำการ Disable หลังจากระบบได้รีเซต และ Enabled หลังจากเขียนข้อมูลไปที่รีจิสเตอร์ IE หรือตำแหน่ง A8H ลำดับความสำคัญสามารถรีเซตได้ที่รีจิสเตอร์ IP หรือตำแหน่ง B8H

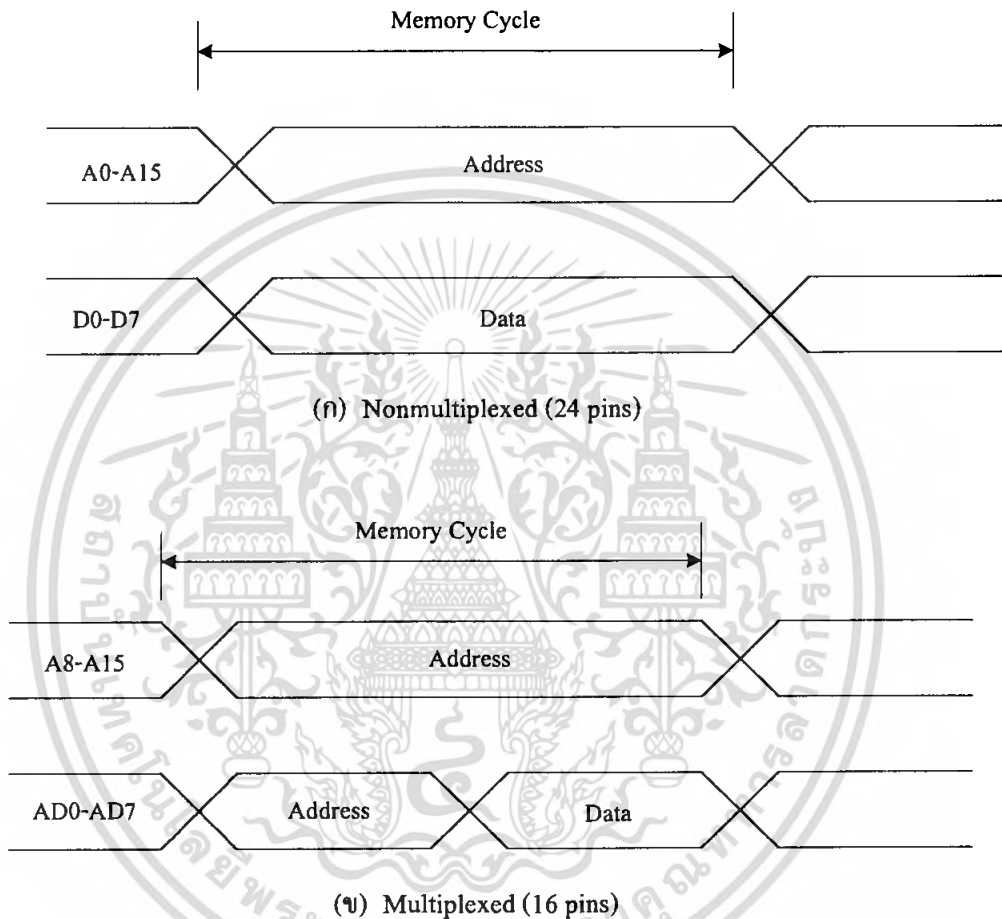
### 2.11.19 Control Register (PCON)

รีจิสเตอร์ PCON อยู่ที่ตำแหน่ง 87H ใช้หยุดการทำงานของ MCS - 51 โดยหยุดจ่ายสัญญาณนาฬิกาให้ระบบ ทำให้ข้อมูลต่างๆ ภายใน MCS - 51 ไม่มีการเปลี่ยนแปลงซึ่งสามารถลดพลังงานไฟฟ้าที่จ่ายให้MCS-51ลง

### 2.11.20 หน่วยความจำภายนอก (External Memory)

MCS-51 สามารถอ้างหน่วยความจำข้อมูลภายนอกได้ 64 กิโลไบต์ MCS-51 ใช้พอร์ท 0 ในการอ้างตำแหน่งหน่วยความจำ 8 บิตล่าง และใช้พอร์ท 0 เป็นพอร์ทข้อมูลด้วย โดยใช้ขา ALE เป็น Latch ข้อมูลพอร์ท 0 และใช้พอร์ท 2 เป็นขาอ้างตำแหน่ง 8 บิตบน (รวมขาอ้างตำแหน่ง 16 เส้น ซึ่งอ้างได้ 64

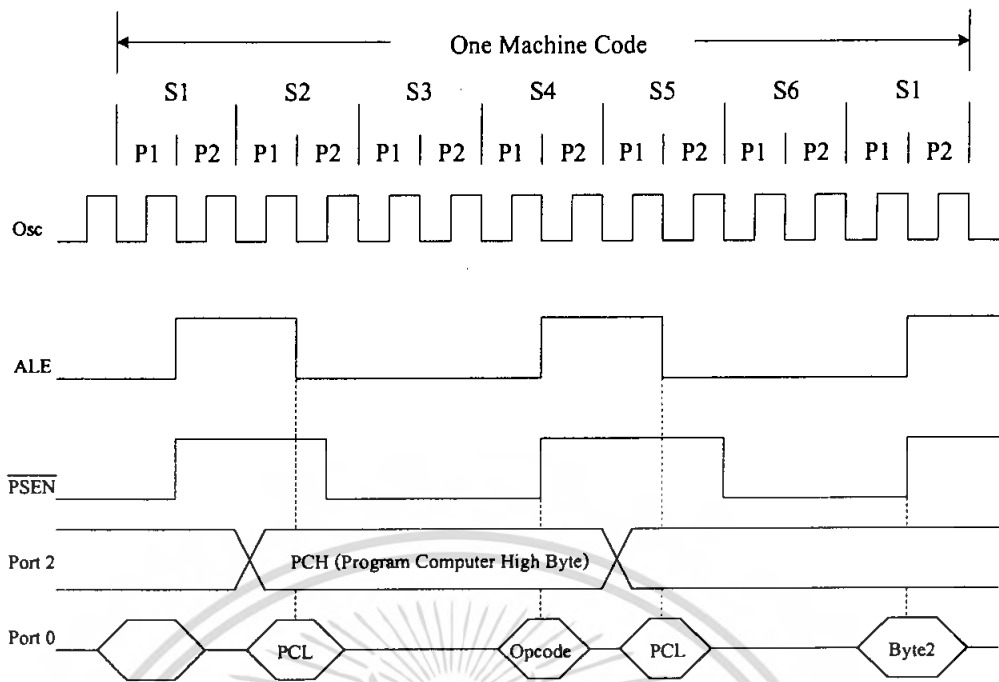
กิโลไบท์ ) นอกจากพอร์ท 0 ใช้งาน 2 หน้าที่ ในการติดต่อกับหน่วยความจำ ใช้วิธีมัลติเพล็กซ์ระหว่าง ตำแหน่งกับข้อมูล ถ้าต้องการติดต่อกับหน่วยความจำที่เก็บข้อมูล 8 บิต และเก็บได้ 64 กิโลไบท์ ต้องใช้ สายสัญญาณ 24 เส้นเป็นขาแอดเดรส 16 เส้น และขาข้อมูล 8 เส้น ดังรูปที่ 2.36 ถ้าใช้วิธีมัลติเพล็กซ์ ใช้ขา A0 - A7 เป็นขาข้อมูล D0- D7 ใช้สายสัญญาณเพียง 16 เส้น รูปที่ 2.36 เมื่อต้องการติดต่อกับหน่วยความจำ ทำการส่งสัญญาณแอดเดรส A0 -A15 ออก 16 เส้น จากนั้นขา A0-A7 เปลี่ยนเป็น D0- D7 ในการติดต่อกับ หน่วยความจำภายนอก MCS - 51 ใช้วิธีนี้



รูปที่ 2.36 ไคอะแกรมกลุ่มสัญญาณที่ใช้อ่านข้อมูล

### 2.11.21 การติดต่อกับหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก

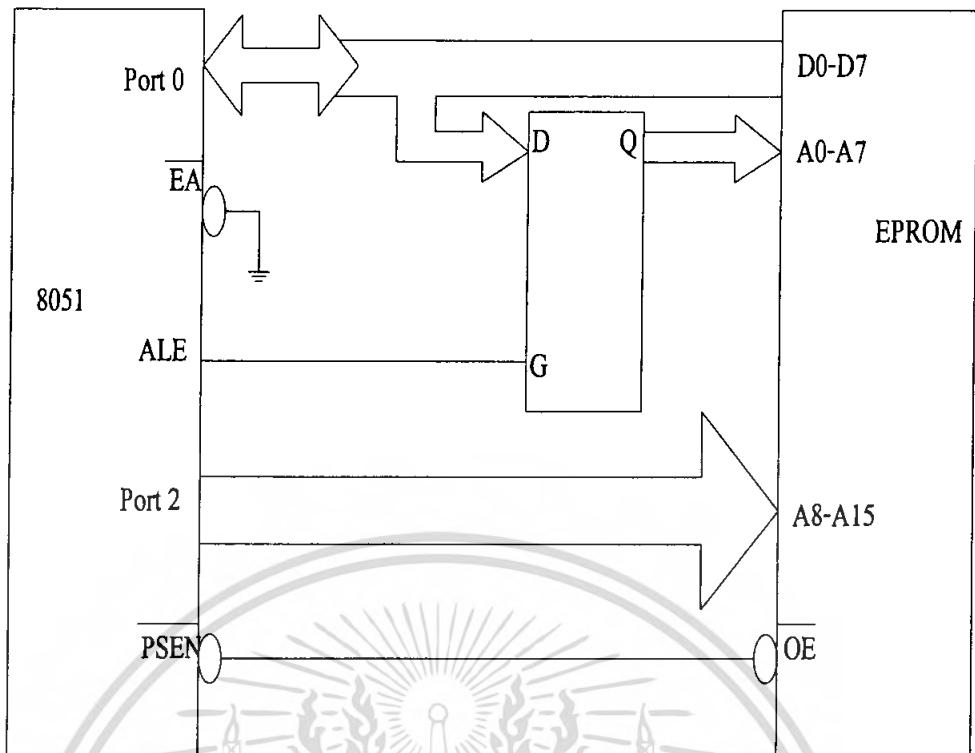
การอ่านข้อมูลที่หน่วยความจำโปรแกรมภายนอก MCS - 51 ส่งค่าตำแหน่งหน่วยความจำออกไป ซึ่งค่าตำแหน่งเก็บอยู่ใน PC ส่งออกทางพอร์ท 0 และพอร์ท 2 จากนั้นส่งขา ALE เป็นลอจิก "0" เพื่อ Latch ขาแอดเดรส ของ 8 บิตต่ำคือพอร์ท 0 และส่งสัญญาณทางขา PSEN เป็นลอจิก " 0 " เพื่ออ่านข้อมูลซึ่งได้ Opcode เข้าไปทางขาบัสข้อมูล คือพอร์ท 0 ไคอะแกรมเวลาการอ่านข้อมูลจากหน่วยความจำภายนอก แสดงได้ดังรูปที่ 2.37



รูปที่ 2.37 ไคอะแกรมการอ่านข้อมูลจากหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก

รูปที่ 2.37 ช่วงเวลาการทำงานของ MCS - 51 ใน S2 MCS - 51 ส่งค่าตำแหน่งหน่วยความจำโปรแกรม (ค่า PC) ทางพอร์ต 0 และ พอร์ต 2 จากนั้นส่งขา ALE เป็น "0" เพื่อ Latch อุปกรณ์ภายนอกค่าตำแหน่งไบต์ต่ำไว้ (พอร์ต 0) เพื่อใช้พอร์ต 0 เป็นขาข้อมูลต่อไป จากนั้นส่งขา PSEN เป็น "0" เพื่ออ่าน Opcode เข้าทางพอร์ต 0

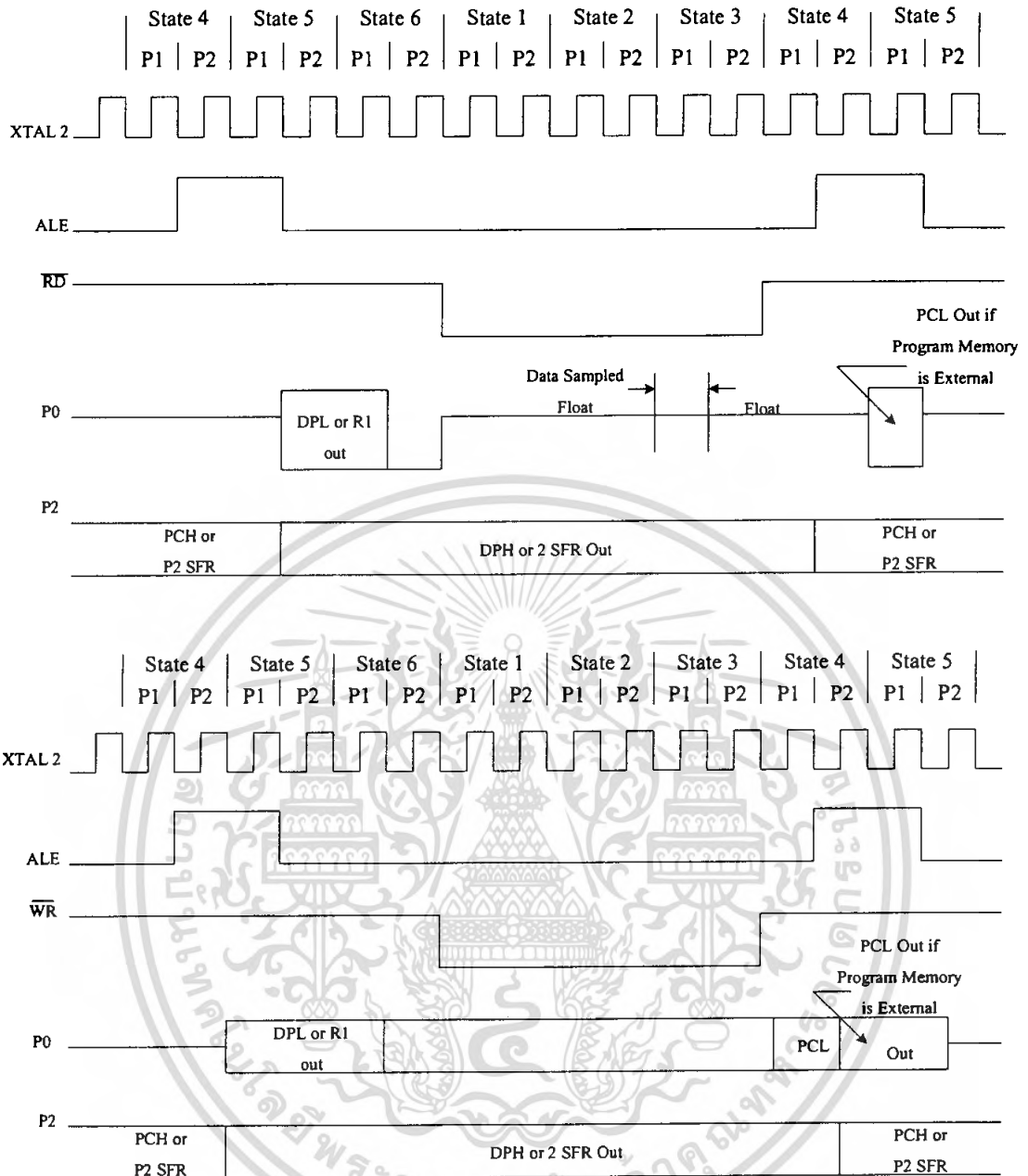
การต่อหน่วยความจำกับ MCS - 51 แสดงได้ดังรูปที่ 14 โดยขา  $\overline{EA}$  ต่อเป็น "0" เพื่อให้ MCS - 51 อ่านหน่วยความจำโปรแกรมภายนอกสำหรับการ มัลติเพล็กซ์ ใช้ฟลิปฟล็อป 8 ตัวเบอร์ 74373 เก็บค่าตำแหน่ง 8 บิตต่ำไว้ เมื่อ MCS - 51 ส่งค่าตำแหน่งพอร์ตออกไปจากนั้นส่งขา ALE ให้เป็น "0" ซึ่งใช้ขานี้ต่อกับ 74373 เพื่อ Latch ข้อมูลสำหรับขา  $\overline{PSEN}$  ต่อกับขา Output Enable ( $\overline{OE}$ ) ของหน่วยความจำดังรูปที่ 2.38



รูปที่ 2.38 การต่อ MCS - 51 กับหน่วยความจำโปรแกรมภายนอก

#### 2.11.22 การติดต่อกับหน่วยความจำข้อมูลภายนอก

หน่วยความจำข้อมูลภายนอก MCS - 51 สามารถอ่าน และ เขียนได้ ในการติดต่อกับหน่วยความจำข้อมูลภายนอก MCS - 51 ส่งขาแอดเดรส ออกทางพอร์ท 0 และ พอร์ท 2 จากนั้นส่งขา ALE เพื่อไป Latch Address 8 บิตค่า โดยการอ่านเขียนข้อมูลนั้นใช้ขา  $\overline{RD}$  หรือ P3.7 และขา  $\overline{WR}$  หรือ P3.6 ตามลำดับ ไคอะแกรมเวลาการอ่านและเขียนข้อมูลกับหน่วยความจำภายนอกแสดงดังรูปที่ 2.39

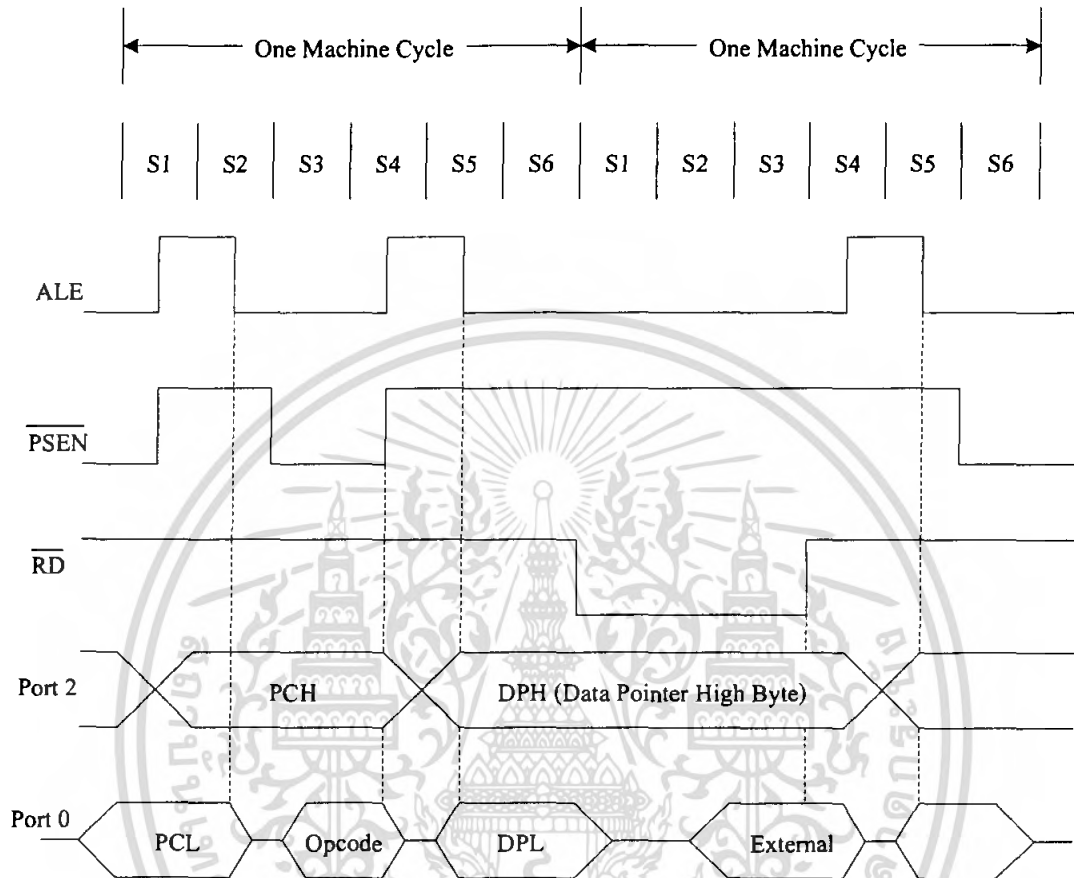


รูปที่ 2.39 ไตอะแกรมเวลาการอ่านและเขียนข้อมูลกับหน่วยความจำภายนอก

ตำแหน่งของหน่วยความจำภายนอกมีได้ถึง 64 กิโลไบต์ ชุดรีจิสเตอร์ที่ใช้เก็บค่าตำแหน่งของหน่วยความจำภายนอกใช้ชุดรีจิสเตอร์ 16 บิต คือ DPTR ใช้รีจิสเตอร์ 8 บิตได้ 2 ตัว คือ R0 และ R1 ในการติดต่อกับหน่วยความจำภายนอกใช้คำสั่ง MOVX

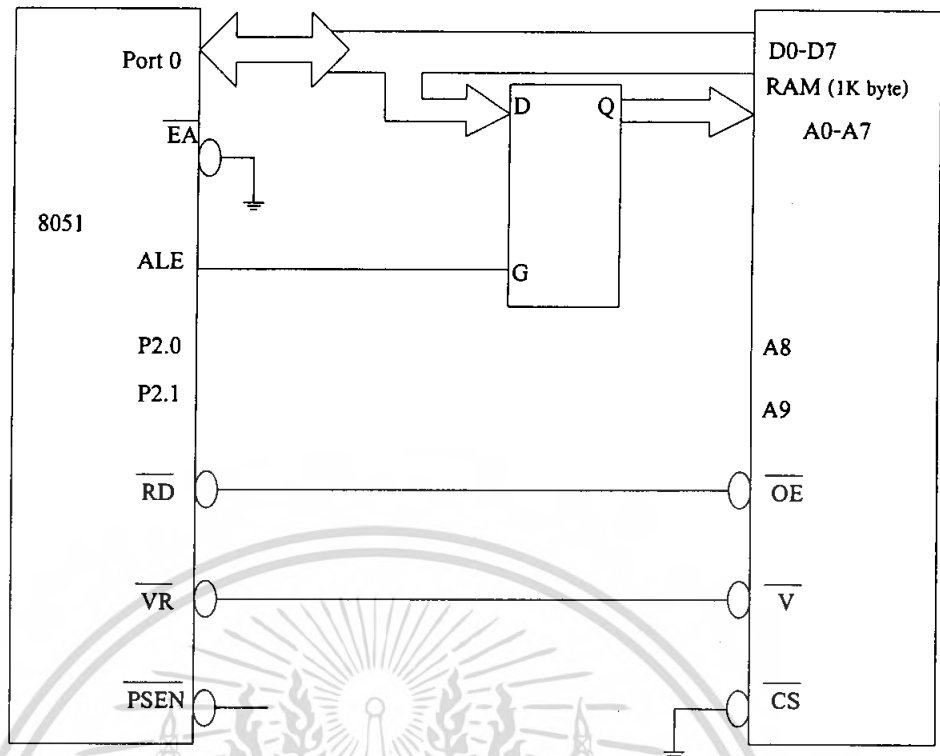
ถ้า MCS - 51 ทำคำสั่ง MOVX A, @DPTR หมายถึงให้อ่านค่าในตำแหน่งที่ DPTR ซ้ำอยู่ เก็บในชุดรีจิสเตอร์ A ไตอะแกรมเวลาเป็นดังรูปที่ 2.16 โดย Machine Cycle แรกเป็นการอ่านค่า Opcode ของโปรแกรม ให้ทำคำสั่ง MOVX A, @DPTR ซึ่งการอ่านค่าโปรแกรมได้ Opcode เข้ามา จากนั้น MCS - 51 อ่านข้อมูลตำแหน่งที่ DPTR ซ้ำอยู่ใน Machine Cycle ต่อไปนำค่า DPTR ส่งออกเป็นค่าแอดเดรส โดยเอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

DPH ส่งออกทางพอร์ท 2 และ DPL ส่งออกทางพอร์ท 0 จากนั้นขา ALE เป็น "0" เพื่อ Latch ข้อมูล แอดเดรส 8 บิตค่า และ  $\overline{RD}$  เป็น "0" จากนั้นข้อมูลอ่านเข้าทางบัสข้อมูลคือพอร์ท 0 โดยอะแกรมเวลาการทำงานแสดงได้ดังรูปที่ 2.40



รูปที่ 2.40 สัญญาณต่างๆ ที่เกิดขึ้นขณะทำคำสั่ง MOVX

การเชื่อมต่อหน่วยความจำข้อมูลกับ MCS-51 ให้ 8051 ทำงานกับหน่วยความจำแสดงได้ดังรูปที่ 17 เป็นการเชื่อมต่อแรมขนาด 1 กิโลไบต์ ใช้ขา แอดเดรส เพียง 10 เส้น คั่นั้น A8 และ A9 ต่อกับ P2.0 และ P2.1 ส่วนขา  $\overline{EA}$  ต่อกับลอจิก "1" เพื่อให้อ่านโปรแกรมจากรอมภายใน และขา  $\overline{PSEN}$  ไม่ใช่เพราะไม่ได้ต่อรอมแสดงได้ดังรูปที่ 2.41

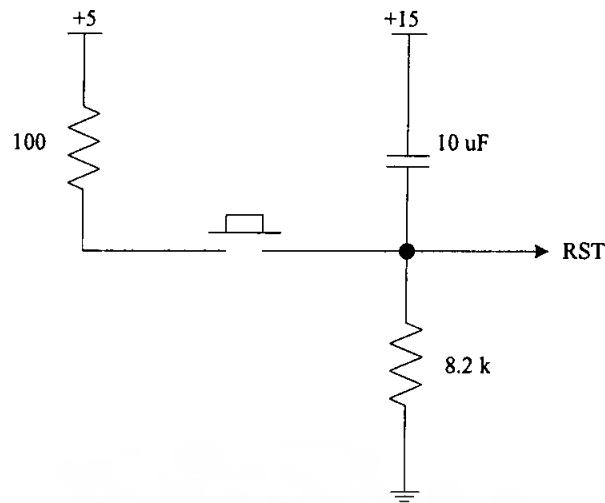


รูปที่ 2.41 การต่อหน่วยความจำโปรแกรมกับ MCS-51

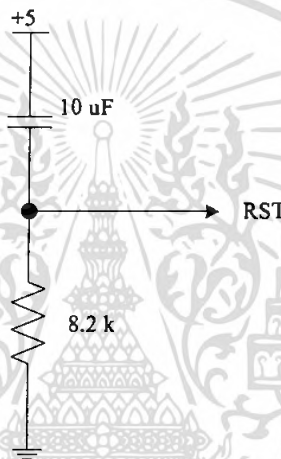
ข้อสังเกตขนาดที่ MCS-51 ติดต่อกับหน่วยความจำโปรแกรม หรือหน่วยความจำข้อมูลภายนอก ใช้ขาแอดเดรส เหมือนกัน ต่างกันที่ ถ้าติดต่อกับหน่วยความจำโปรแกรมขา  $\overline{PSEN}$  ทำการแอกทีฟ ถ้าติดต่อกับหน่วยความจำข้อมูลขา  $\overline{WR}$ ,  $\overline{RD}$  ทำการแอกทีฟและ MCS-51 ติดต่อกับหน่วยความจำโปรแกรมด้วยคำสั่ง  $MOV\ C$  และติดต่อกับหน่วยความจำข้อมูลด้วยคำสั่ง  $MOV\ X$

### 2.11.23 Reset Operation

การรีเซตหรือเริ่มต้นทำงานใหม่ของ MCS-51 ให้ลอจิก "1" ที่ขา RST เป็นเวลา 2 Machine Cycles (1 Machine Cycle เท่ากับ 12 Clock ) จากนั้นให้กลับเป็นลอจิก "0" การรีเซตอาจทำได้โดยใช้สวิทช์กด ดังรูปที่ 2.42(ก) หรือใช้วิธี Power-up โดยใช้ตัว R-C ต่อเป็นวงจรดังรูปที่ 2.42



(ก) Manual Reset



(ข) Power-on Reset

## รูปที่ 2.42 การรีเซ็ต MCS-51

เมื่อ MCS-51 ถูกรีเซ็ตค่ารีจิสเตอร์ต่างๆถูกกำหนดค่า โดย PC อยู่ที่ตำแหน่ง เริ่มต้น คือ 0000H เมื่อขา RST กลับเป็น "0" MCS-51 เริ่มทำโปรแกรมที่ตำแหน่งแรก

## 2.12 TRW 2.4GHz

TRW 2.4 GHz เป็นโมดูลสำหรับรับส่งคลื่นวิทยุในย่านความถี่ 2.4 -2.5 GHz ซึ่งใช้กระแสไฟฟ้าน้อย โดยภายในของตัวโมดูลนั้นจะประกอบไปด้วย เสาอากาศ, ตัวอนุพันธ์ความถี่, ตัวขยายกำลัง, คริสตัล ออสซิลเลเตอร์และมอดูเลเตอร์

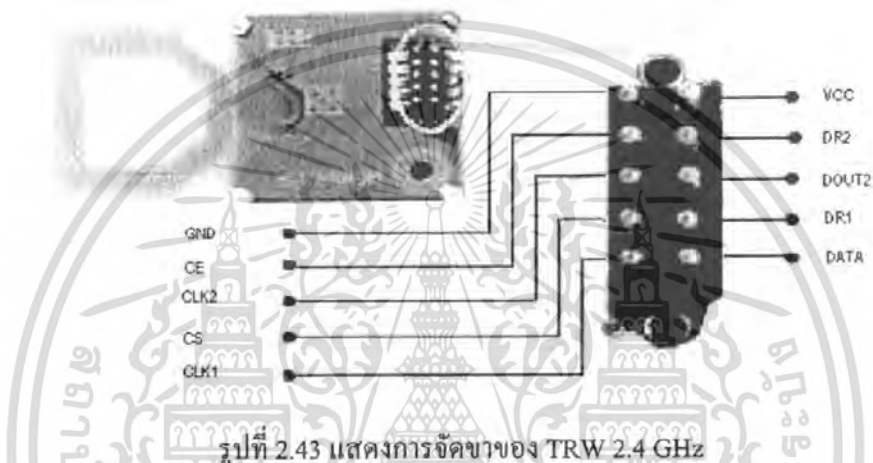
### 2.12.1. คุณสมบัติของโมดูล TRW 2.4 GHz

- ใช้คลื่นวิทยุในย่านความถี่ 2.4-2.5 GHz
- มีการมอดูเลตแบบ GFSK

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

- มีอัตราการส่งข้อมูล 1 Mbps และ 250kbps
- มีขนาดเล็กและบางเพียง 20.0\*36.7\*2.4mm
- สามารถทำงานได้ในอุณหภูมิช่วง -40 ~ +85 องศาเซลเซียส
- มี เอ๊าท์พุทเพาเวอร์ +4 dBm
- มีการรับส่งข้อมูลแบบสองทิศทาง

### 2.12.2. การจัดขาของโมดูล TRW 2.4 GHz และหน้าที่การทำงาน



รูปที่ 2.43 แสดงการจัดขาของ TRW 2.4 GHz

ตารางที่ 2.3 แสดงขาของ TRW2.4 GHz และรายละเอียด

Pin	Name	Pin function	Description
1	GND	Power	Ground (0V)
2	CE	Input	ยอมให้โหมด Rx หรือ Tx ทำงาน
3	CLK2	I/O	สัญญาณนาฬิกา เอ๊าท์พุท/อินพุท สำหรับ Rx data channel 2
4	CS	Input	เลือก Configuration Mode
5	CLK1	I/O	สัญญาณนาฬิกาอินพุท(Tx) และI/O(Rx) สำหรับ data channel 1 3-wire interface
6	DATA	I/O	Rx data channel 1/Tx data input/3-wire interface
7	DR1	Output	Rx data ready ที่ channel 1(ShockBurst only)
8	DOUT2	Output	Rx data channel 2
9	DR2	Output	Rx data ready ที่ channel 2(ShockBurst only)
10	VCC	Power	Power supply +3V

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนลิขสิทธิ์สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.12.3 ประเภทของ Data Package



รูปที่ 2.44 แสดง Data Package Diagram

Data Package สำหรับช็อคเบิร์สต์โหมด ( Shockburst Mode) และไดเรคโหมด (Direct Mode) นั้นจะประกอบด้วย 4 ส่วน คือ

#### PRE-AMBLE

ในส่วนPRE-AMBLE นั้นจะเป็นส่วนที่ต้องการของทั้ง ShockBurst Mode และ Direct Mode ซึ่งจะมีความยาว 8 หรือ 4 บิต นั้นขึ้นอยู่กับบิตข้อมูลตัวแรกในDirect Mode และในShockBurst Mode นั้น PRE-AMBLE จะถูกเพิ่มเข้าไปโดยอัตโนมัติ ดังนั้นจะมีพื้นที่ว่างพิเศษสำหรับส่วน payload และ PRE-AMBLE นั้นจะถูกตัดทิ้งออกไปในส่วนของข้อมูลฝั่งรับ แต่ไว้ใน Direct Mode นั้นส่วนPRE-AMBLE จะยังคงอยู่

#### ADDRESS

ส่วนADDRESS นั้นจะต้องการสำหรับ ShockBurst Mode จะมีความยาว 8 ถึง 40 บิต และจะถูกตัดทิ้งออกไปในข้อมูลฝั่งรับสำหรับในShockBurst Mode แต่ไว้ในDirect Mode นั้นส่วน ADDRESS จะยังคงอยู่

#### PAYLOAD

เป็นส่วนสำหรับส่งข้อมูล ในShockBurst Mode นั้นส่วนของPayload จะมีขนาด 256บิต แต่จะต้องลบส่วนต่อไปนี้ออก(Address :8ถึง40บิต + CRC 8หรือ 16บิต) สำหรับ Direct Mode นั้นส่วนของ Payload จะถูกกำหนดโดย 1Mbps สำหรับ 4 ms : 4000 บิต โดยลบส่วนต่างๆต่อไปนี้(Pre-amble : 8 หรือ 4 บิต + Address: 8 ถึง 40 บิต + CRC 0,8 หรือ 16บิต )

#### CRC

ส่วนของCRC นั้นเป็นส่วนเพิ่มมาสำหรับ ShockBurst Mode แต่จะไม่ใช้ในส่วนของ Direct Mode จะมีความยาว 8 หรือ 16 บิต และจะถูกตัดออกในส่วนของข้อมูลฝั่งรับ

### 2.13 โหมดการทำงานของ TRW 2.4 GHz

สามารถแบ่งการทำงานออกเป็น 3 โหมด หลักได้แก่

- Active(Rx/Tx) Mode เมื่อ ขา CE=1 และ ขาCS=0
- Configuration Mode เมื่อ ขา CE=0 และ ขาCS=1
- Stand by Mode เมื่อ ขา CE=0 และ ขาCS=0

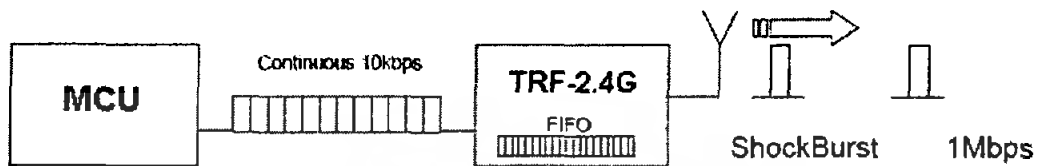
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.13.1 Active(Rx/Tx) Mode

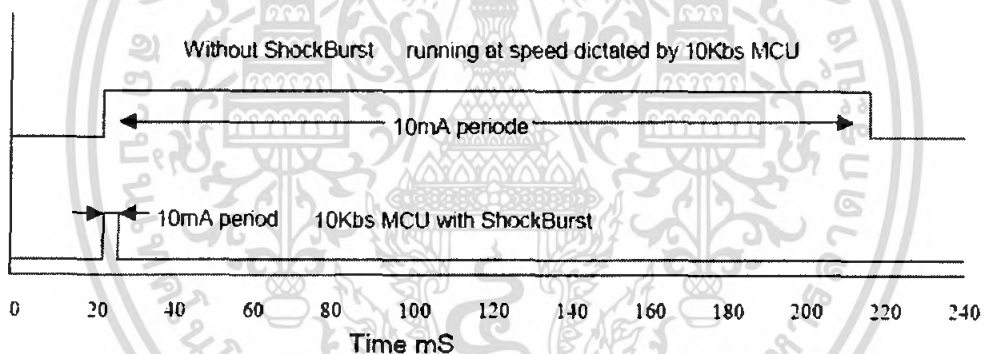
ในโหมดการทำงานแบ่งการทำงานเป็น 2 โหมดคือ ShockBurst Mode และ Active Mode

#### 2.13.1.1 ShockBurst Mode

เป็นการรับข้อมูลด้วยอัตราเร็วต่ำแต่จะส่งข้อมูลด้วยอัตราเร็วที่สูง(1 Mbps) ดังนั้นจึงทำให้เป็นการลดการใช้กำลังงานลงได้



รูปที่ 2.45 แสดงการรับข้อมูลด้วยอัตราเร็วต่ำ(10kbps)แต่ส่งด้วยอัตราเร็วสูง(1 Mbps)



รูปที่ 2.46 แสดงการใช้กระแสไฟฟ้าของการส่งแบบShockBurst และแบบธรรมดา

#### ShockBurst Mode Timing

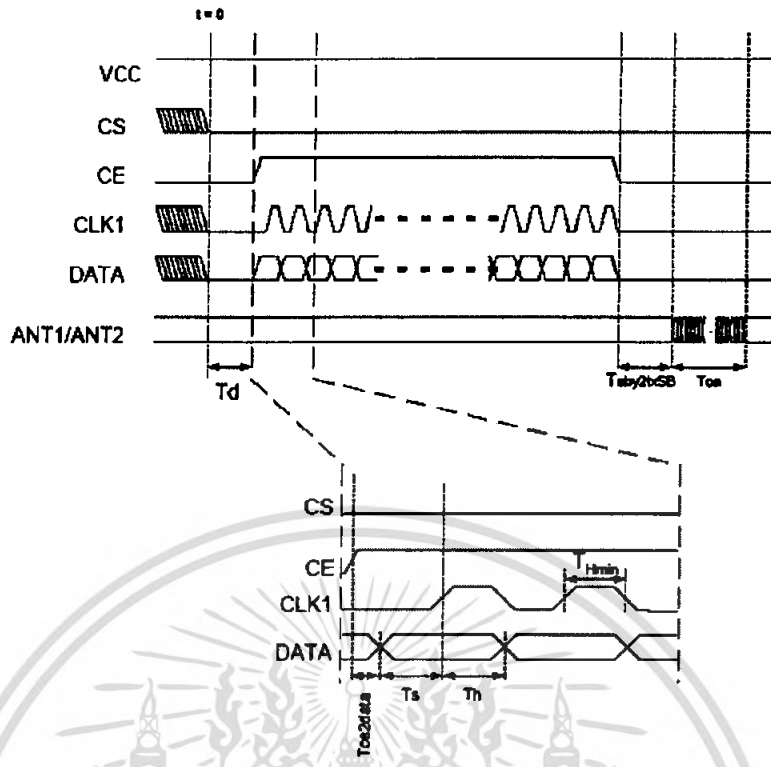
ShockBurst Tx:

ข้อมูลนั้นจะถูกคูณด้วย  $T_{OA}$  ดังสมการ

$$T_{OA} = 1/datarate * (\#databits + 1)$$

\* $T_{OA}$  = time on air

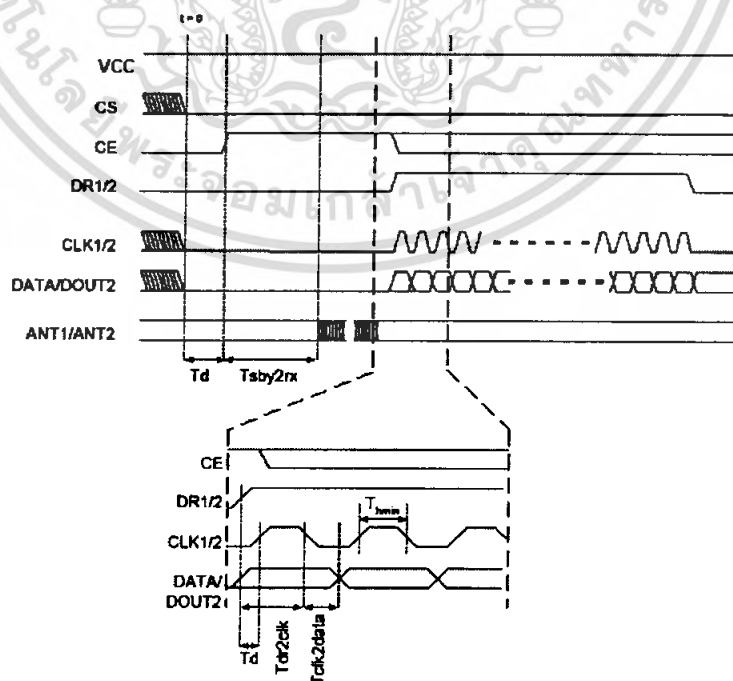
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.47 แสดงไคอะแกรมเวลาของ ShockBurst in Tx

ShockBurst Rx:

ขาCE จะรักษาสถานะสูงไว้ขณะทำการโหลดข้อมูล แต่จะใช้กระแสไฟมาก(18mA) และมีข้อดีคือไม่ต้องมี start-up time (200ไมโครวินาที) หลังจากDR1เปลี่ยนสถานะเป็นต่ำ



รูปที่ 2.48 แสดงไคอะแกรมเวลาของ ShockBurst in Rx

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

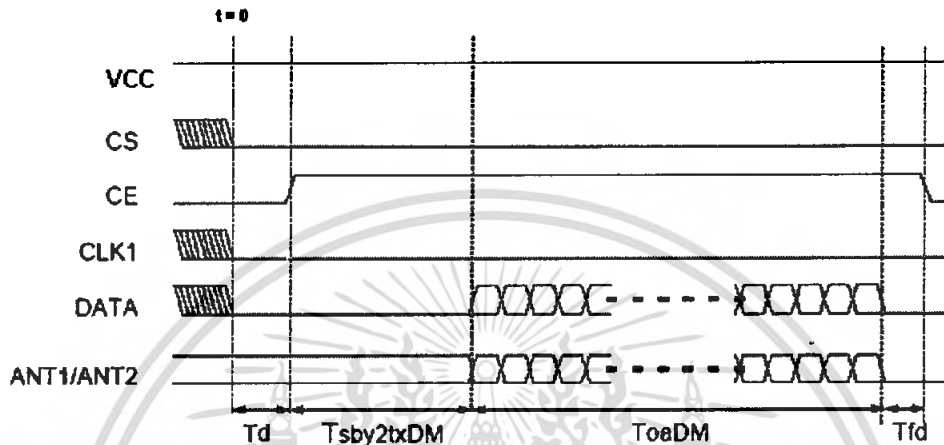
### 2.13.1.2 Direct Mode

ในโหมดนี้จะเป็นการรับส่งข้อมูลเหมือนกับการรับส่งข้อมูลแบบ RF ทั่วไป

#### Direct Mode Timing

##### Direct Mode Tx:

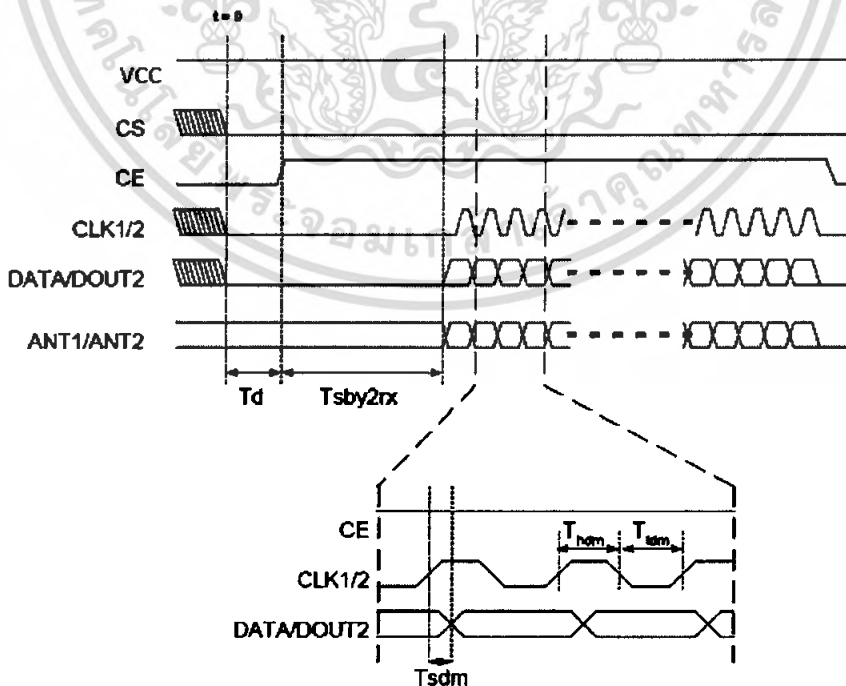
Input data นั้นจะถูกส่งโดย TRW 2.4 GHz ดังนั้นจะยังไม่ต้องการสัญญาณนาฬิกาในส่วนนี้ และสัญญาณจะถูกทำให้คงที่ในสถานะต่ำระหว่างการส่ง



รูปที่ 2.49 แสดงไคอะแกรมเวลาของ Direct Mode in Tx

##### Direct Mode Rx:

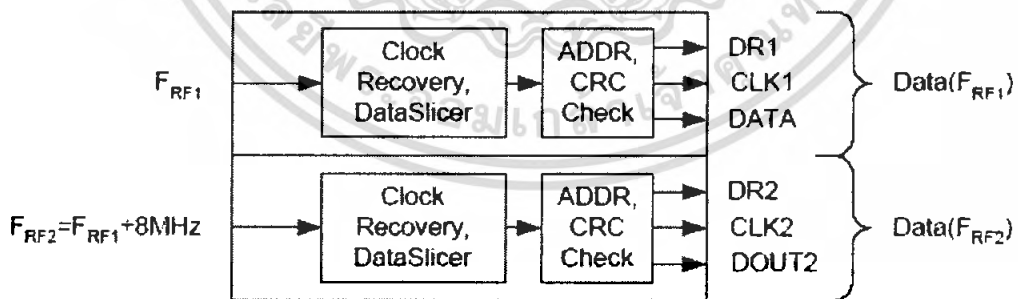
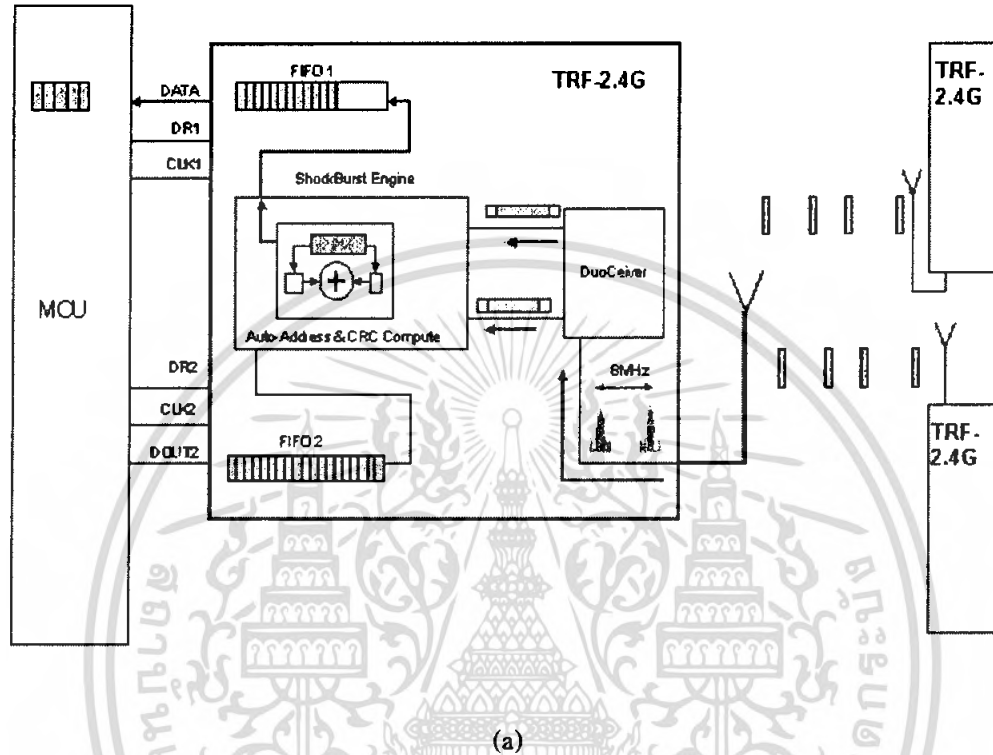
$T_{sby2rx}$  คือ ช่วงที่เลยจากด้านบวกของขา CE เพื่อที่จะเตรียมรับข้อมูลที่จะเข้ามาใหม่



รูปที่ 2.50 แสดงไคอะแกรมเวลาของ Direct Mode in Rx

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในการทำงานของ ShockBurst Mode และ Direct Mode ทั้งสองนั้น ตัวโมดูล TRW 2.4 GHz สามารถทำการรับข้อมูลพร้อมกันสองความถี่ช่องทางในเวลาเดียวกันที่ต่างกันได้ด้วยอัตราเร็วสูงสุดโดยเป็นการทำงานของ DuoCeiver Mode โดยในการรับข้อมูลพร้อมกันของสองสัญญาณนั้น ช่องสัญญาณที่สองจะต้องมีความถี่มากกว่าช่องสัญญาณที่หนึ่ง 8MHz จึงจะทำให้การรับสัญญาณทั้งสองนั้นสมบูรณ์



รูปที่ 2.51 แสดงการรับข้อมูลสองช่องสัญญาณพร้อมกัน (DuoCeiver Mode)

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.13.2 Configuration Mode

เป็นโหมดที่ใช้ในการตั้งค่าเพื่อเลือกใช้โหมดต่างๆ

Configuration for ShockBurst operation

จะต้องใช้พื้นที่จำนวน 15 bytes สำหรับโหมด ShockBurst นี้

Configuration for Direct Mode operation

จะใช้พื้นที่จำนวน 2 bytes สำหรับโหมด Direct นี้

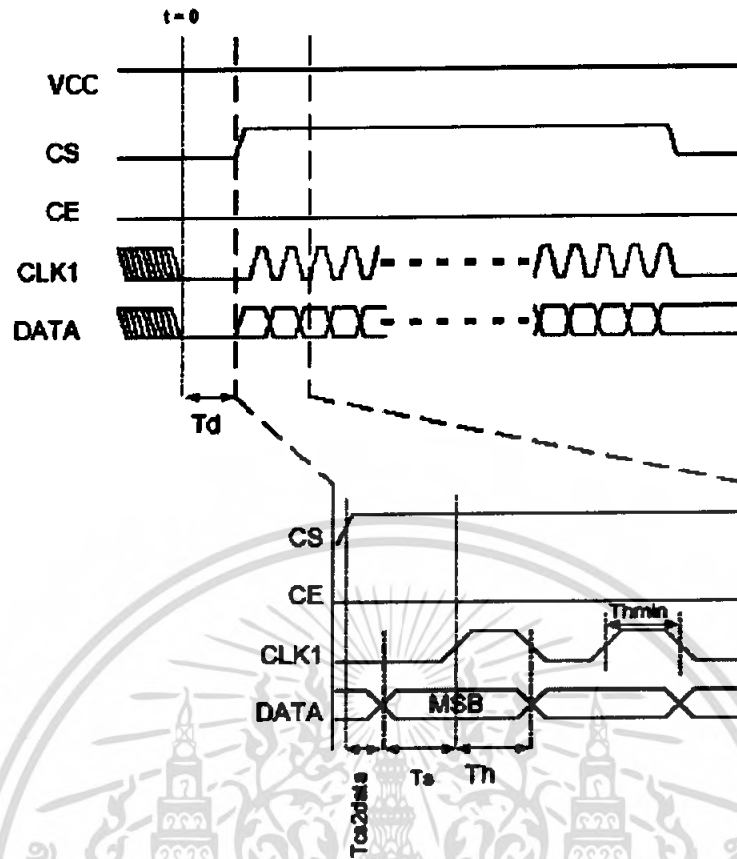
Configuration word ทั่วไป

Configuration word นั้นจะเริ่มเลื่อนจากบิต MSB ที่ขอบของขา CLK1 การ configuration ใหม่ นั้นจะเริ่มขึ้นเมื่อขอบของ CS ตกลง

ตารางที่ 2.4 แสดง Configuration words

	Bit position	Number of bits	Name	Function
ShockBurst configuration	143:120	24	TEST	Reserved for testing
	119:112	8	DATA2_W	Length of data payload section RX channel 1
	111:104	8	DATA1_W	Length of data payload section RX channel 1
	103:64	40	ADDR2	Up to 5 bytes address for channel 2
	63:24	40	ADDR1	Up to 5 bytes address for channel 1
	23:18	6	ADDR_W	Number of address bits(both RX channels)
	17	1	CRC_L	8 or 16 bits CRC
	16	1	CRC_EN	Enable on-chip CRC generation/checking
General device configuration	15	1	RX2_EN	Enable two channel receive mode
	14	1	CM	Communication mode ( Direct or ShockBurst)
	13	1	RFDR_SB	RF data rate (1Mbps requires 16MHz crystal)
	12:10	3	XO_F	Crystal frequency (Factory default 16MHz crystal mounted)
	9:8	2	RF_PWR	RF output power
	7:1	7	RF_CH#	Frequency channel
	0	1	RXEN	RX or TX operation

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 2.52 แสดงไคอะแกรมเวลาสำหรับ configuration ของ TRW 2.4GHz

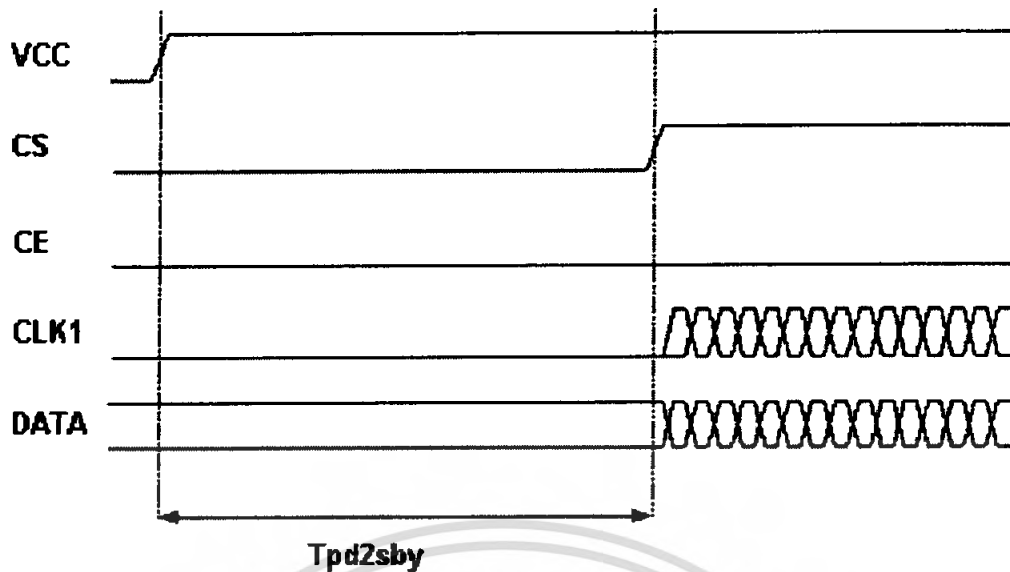
เมื่อมีการเข้าสู่โหมด configuration จากโหมด power down หรือ CS จะถูกตั้งให้มีสถานะสูงหลังจากโหมด stand by

### 2.13.3 Stand by Mode

เป็นการใช้กระแสไฟต่ำในเวลาเริ่มต้นสั้นๆ ในโหมดนี้ส่วนของคริสตอลออสซิลเลเตอร์จะทำงาน โดยกระแสไฟที่ใช้นั้นจะขึ้นกับความถี่ของคริสตอล

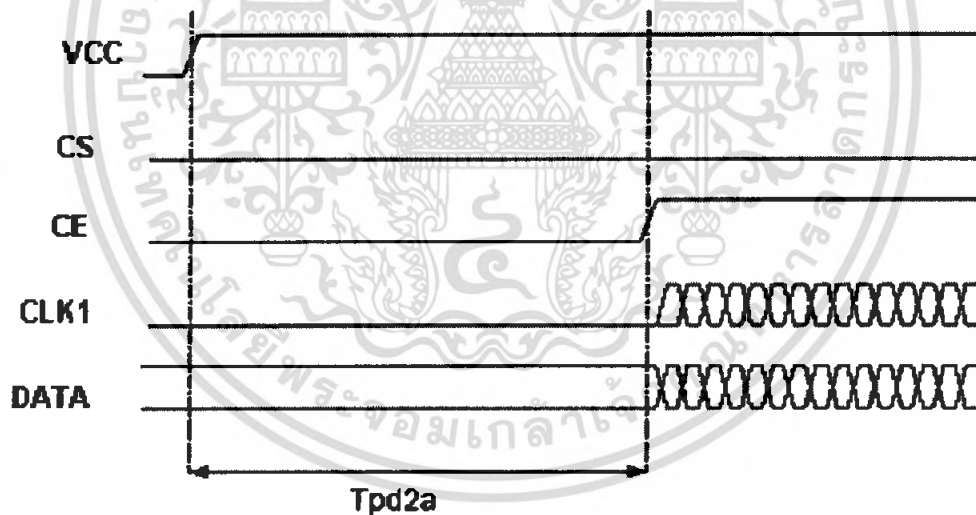
#### 2.13.3.1 Power Down Mode

ตัวโมดูล TRW 2.4 GHz นี้ จะทำงานไม่ได้ถ้ากระแสไฟต่ำกว่า 1 A และการเข้าสู่การทำงานของโหมดนี้นั้นจะทำให้การใช้กระแสนั้นลดลง และทำให้อายุการใช้งานของแบตเตอรี่มากขึ้น



รูปที่ 2.53 แสดงไคอะแกรมเวลาของ power down (VCC off) ไปยัง Standby Mode

เมื่อไม่มีพลังงานนั้นตัวโมดูล TRW 2.4 GHz จะเข้าสู่โหมด Stand by ( $T_{pd2sby}$ ) ก่อนที่จะไปเข้าสู่โหมด configuration หรือ โหมดการทำงานอื่นๆ



รูปที่ 2.54 แสดงโหมด power down (VCC off) ไปยัง active mode

Configuration word นั้นจะหายไปเมื่อ VCC off และจะต้องมีการตั้งค่าก่อนที่จะเข้าไปทำงานในโหมดต่างๆ แต่ถ้ามีการตั้งค่าอยู่แล้วนั้นจะสามารถเข้าสู่โหมดที่เราต้องการจากโหมด power down โดยตรง

## 2.14 การตั้งค่าโมดูลความถี่วิทยุ (TRW 2.4 GHz)

### 2.14.1 RF\_CH# กับ RXEN

ตารางที่ 2.5 แสดงตำแหน่งบิตของช่องสัญญาณความถี่และโหมดการทำงาน

ชื่อ	RF_CH#							RXEN
ตำแหน่งบิต	7	6	5	4	3	2	1	0

RXEN เป็นตำแหน่งบิตที่ 0 ใช้กำหนดค่าให้ตัวโมดูลความถี่วิทยุให้ทำงานในโหมดรับหรือทำงานในโหมดส่ง

ถ้าต้องการให้โมดูลทำหน้าที่เป็นตัวส่งต้องกำหนดให้บิต RXEN เป็น “0”

ถ้าต้องการให้โมดูลความถี่วิทยุทำหน้าที่เป็นตัวรับต้องกำหนดให้บิต RXEN เป็น “1”

RF\_CH# เป็นตำแหน่งบิตที่ 1 ถึงบิต 7 จะเป็นบิตที่กำหนดความถี่ที่ใช้รับ/ส่งซึ่งมีความถี่ในช่วง 2400 เมกะเฮิร์ตซ์ (MHz) – 2524 เมกะเฮิร์ตซ์ โดยคำนวณได้จากสูตรดังนี้

$$\text{ช่องสัญญาณความถี่} = 2400 \text{ เมกะเฮิร์ตซ์} + [(\text{RF\_CH\#})(1.0 \text{ เมกะเฮิร์ตซ์})]$$

ถ้าต้องการที่จะทำการส่งช่องสัญญาณสามารถคำนวณหาความถี่ที่ใช้ได้จากสูตรดังนี้

$$\text{ช่องสัญญาณความถี่} = 2400 \text{ เมกะเฮิร์ตซ์} + [(\text{RF\_CH\#})(1.0 \text{ เมกะเฮิร์ตซ์})] + 8 \text{ เมกะเฮิร์ตซ์}$$

### 2.14.2 PF\_PWR

ตารางที่ 2.6 แสดงการกำหนดค่ากำลังงานของภาคส่ง

กำลังงานของภาคส่ง		
D9	D8	P(dBm)
0	0	-20
0	1	-10
1	0	-5
1	1	0

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 2.14.3 vXO\_F (fix)

ตารางที่ 2.7 แสดงการกำหนดค่าสถานะของตำแหน่งบิตที่ 10 ถึง 12

ตำแหน่งบิต	12	11	10
สถานะ	0	1	1

### 2.14.4 RFDR\_SB

ตำแหน่งบิตที่ 13 โดยเป็นบิตที่ใช้เลือกอัตราการส่งผ่านข้อมูลของโมดูลความถี่วิทยุ

สถานะ 0 : อัตราการส่งผ่านข้อมูลเท่ากับ 250 กิโลบิตต่อวินาที

สถานะ 1 : อัตราการส่งผ่านข้อมูลเท่ากับ 1 เมกะบิตต่อวินาที

### 2.14.5 CM

ตำแหน่งบิตที่ 14 เป็นบิตที่เลือกโหมดการส่งข้อมูลกำหนดให้มีสถานะเป็น 1 เนื่องจากส่งข้อมูลในโหมด ShockBurst ( 0 : Direct mode)

### 2.14.6 RX2\_En

ตำแหน่งบิตที่ 15 เป็นบิตที่เลือกจำนวนช่องสัญญาณของภาครับ

สถานะ 0 : จำนวน 1 ช่องสัญญาณ

สถานะ 1 : จำนวน 2 ช่องสัญญาณ

### 2.14.7 CRC\_EN

ตำแหน่งบิตที่ 16 ใช้ในการกำหนดให้มีการสร้าง CRC สำหรับภาคส่ง และให้มีการตรวจสอบบิต CRC สำหรับภาครับ ถ้ากำหนดให้สถานะบิตเป็น 1

### 2.14.8 CRC\_L

ตำแหน่งบิตที่ 17 ในการกำหนดความกว้างของบิต CRC

สถานะ 0 : ให้ CRC มีความกว้าง 8 บิต

สถานะ 1 : ให้ CRC มีความกว้าง 16 บิต

### 2.14.9 ADDR\_W

ตำแหน่งที่ 18-23 ใช้ในการกำหนดจำนวนที่จองไว้สำหรับแอดเดรสภาครับ โดยที่จองไว้สูงสุดถึง 40 บิต 5 ไบต์ กำหนดให้มีจำนวนการจองบิตสูงสุดจะต้องกำหนดค่าดังแสดงในตารางดังต่อไปนี้

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ตารางที่ 2.8 แสดงตารางการกำหนดค่า ADDR\_W

ชื่อ	ADDR_W					
ตำแหน่งบิต	23	22	21	20	19	18
สถานะ	1	0	1	0	0	0

#### 2.14.10 DDRx

เป็นตำแหน่งบิตที่ 24 – 63 ขนาด 40 บิต ( 5 ไบต์ ) ใช้ในการกำหนดแอดเดรสให้กับตัวรับในช่องสัญญาณที่ 1 คือ ADDR1 และตำแหน่งบิตที่ 64 – 103 ( 5 ไบต์ ) ใช้ในการกำหนดแอดเดรสตัวรับในช่องสัญญาณที่ 2 คือ ADDR2

ตัวอย่าง การกำหนดแอดเดรสของตัวรับในช่องสัญญาณที่ 1

ตารางที่ 2.9 แสดงตัวอย่างการกำหนดแอดเดรสของตัวรับในช่องสัญญาณที่ 1

ชื่อ	ADDRx							
ตำแหน่งบิต	63	62	61	60	59	58	57	56
สถานะ	0	0	0	0	0	0	0	0
ตำแหน่งบิต	55	54	53	52	51	50	49	48
สถานะ	0	0	0	0	0	0	0	0
ตำแหน่งบิต	47	46	45	44	43	42	41	40
สถานะ	0	0	0	0	0	0	0	0
ตำแหน่งบิต	39	38	37	36	35	34	33	32
สถานะ	0	0	0	0	0	0	0	0
ตำแหน่งบิต	31	30	29	28	27	26	25	24
สถานะ	0	0	0	0	0	0	0	1

#### 2.14.11 DATAx\_W

ตำแหน่งบิตที่ 104 – 111 ขนาด 8 บิต ในการกำหนดความกว้างของบิตข้อมูลช่องสัญญาณที่ 1 ซึ่งก็คือ DATA1\_W และใช้ตำแหน่งบิตที่ 112 – 119 ขนาด 8 บิต ในการกำหนดความกว้างของข้อมูลของช่องสัญญาณที่ 2

ตัวอย่าง การกำหนดขนาดข้อมูลเท่ากับ 8 bit ของช่องสัญญาณที่ 1 และ 2

ตารางที่ 2.10 ตารางแสดงจำนวนความกว้างของบิตข้อมูลในช่องสัญญาณที่ 1

DATA1_W								
ตำแหน่งบิต	111	110	109	108	107	106	105	104
สถานะ	0	0	0	0	1	0	0	0

ตารางที่ 2.11 ตารางแสดงจำนวนความกว้างของบิตข้อมูลในช่องสัญญาณที่ 2

DATA2_W								
ตำแหน่งบิต	119	118	117	116	115	114	113	112
สถานะ	0	0	0	0	1	0	0	0

## 2.14.12 TEST

เป็นตำแหน่งบิตที่ 120 – 143 ขนาด 3 ไบต์โดยเป็นจำนวนบิตที่จองไว้สำรอง โดยได้กำหนดค่าดังนี้

ตารางที่ 2.12 ตารางแสดงการกำหนดค่าให้กับบิตที่ 120 – 143

ชื่อ	TEST							
	ตำแหน่งบิต	143	142	141	140	139	138	137
สถานะ	1	0	0	0	1	1	1	0
ตำแหน่งบิต	135	134	133	132	131	130	129	128
สถานะ	0	0	0	0	1	0	0	0
ตำแหน่งบิต	127	126	125	124	123	122	121	120
สถานะ	0	0	0	1	1	1	0	0

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### บทที่ 3

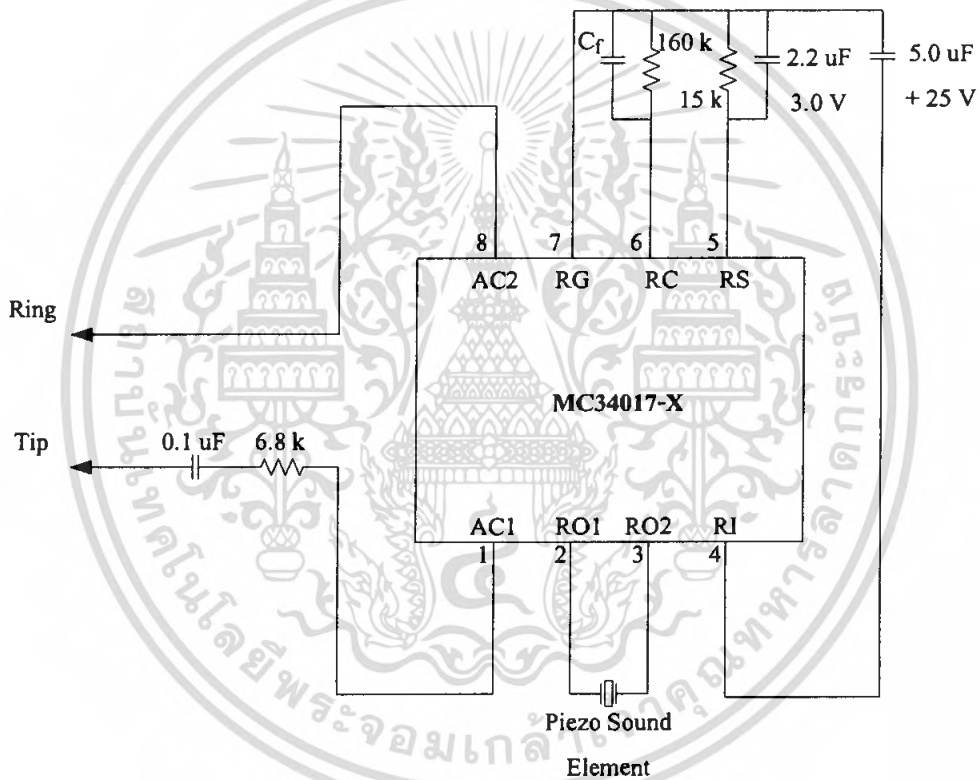
#### การคำนวณและการสร้าง

#### 3.1 เครื่องโทรศัพท์

ในส่วนของเครื่องโทรศัพท์ สามารถสร้างเป็นวงจรในส่วนต่างๆ ได้ดังนี้

##### 3.1.1 วงจรกำเนิดเสียงเรียก

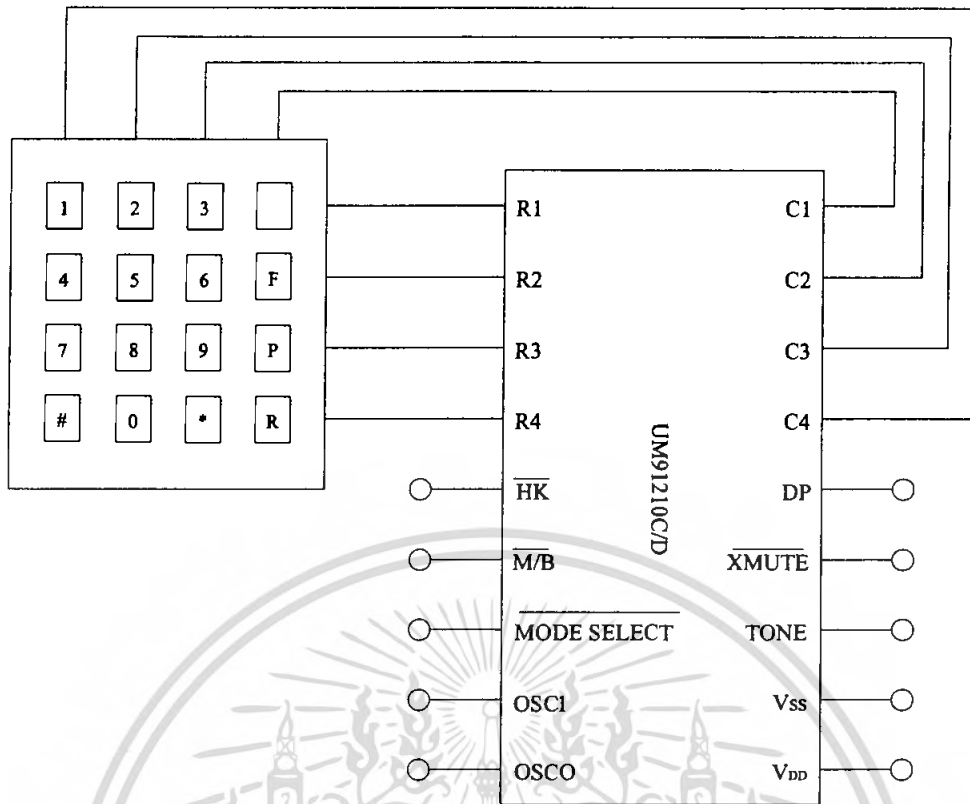
วงจรกำเนิดเสียงเรียก ใช้ไอซี MC34017 แสดงดังรูปที่ 3.1 วงจรส่วนนี้เป็นวงจรที่เชื่อมระหว่างวงจรของเครื่องโทรศัพท์กับอุปกรณ์ของชุมสาย วงจรนี้จะกำเนิดเสียงเรียกเมื่อมีการติดต่อมาจากที่อื่น และจะถูกตัดออกไปเมื่อมีการขงหนูโทรศัพท์



รูปที่ 3.1 วงจรกำเนิดเสียงเรียก

##### 3.1.2 วงจรกำเนิดสัญญาณความถี่คู่

วงจรกำเนิดสัญญาณความถี่คู่แสดงดังรูปที่ 3.2 ใช้ไอซี UM91210 มาทำหน้าที่ส่งรหัสหมายเลข โดยอินเตอร์เฟสกับปุ่มกดชนิด 3\*4 วงจรส่วนนี้จะทำหน้าที่กำเนิดสัญญาณความถี่คู่ หรือที่เรียกว่าความถี่ ดีทีเอ็มเอฟ เพื่อทำหน้าที่ส่งหมายเลขโทรศัพท์ที่ต้องการติดต่อไปยังชุมสายโทรศัพท์ เพื่อทำการติดต่อกับปลายทาง



รูปที่ 3.2 วงจรกำเนิดสัญญาณความถี่คู่

### 3.1.3 วงจรเสียงพูด

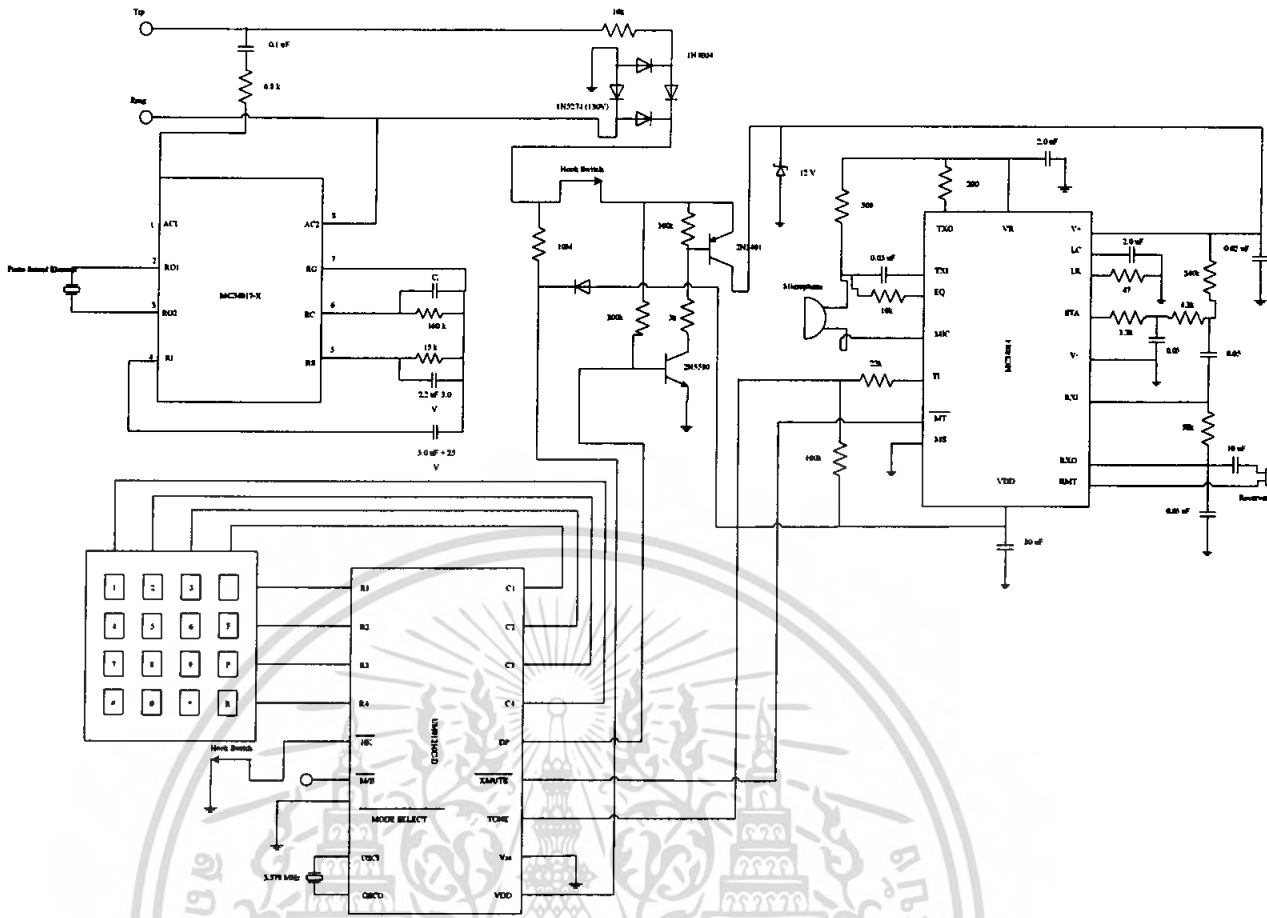
วงจรเสียงพูดแสดงดังรูปที่ 3.3 ใช้ไอซี MC34014 มาทำหน้าที่เปลี่ยนสัญญาณเสียงพูดให้เป็นสัญญาณไฟฟ้าแล้วส่งไปยังคู่สนทนา และเปลี่ยนสัญญาณไฟฟ้าที่ส่งมาจากคู่สนทนาให้เป็นสัญญาณเสียงพูด ทำให้พูดคุยกันได้ นอกจากนี้ยังควบคุมระดับสัญญาณไซค์โทนที่หูฟังของผู้พูดด้วย



รูปที่ 3.3 วงจรเสียงพูด

เมื่อนำวงจรกำเนิดเสียงเรียก, วงจรกำเนิดสัญญาณความถี่คู่ และวงจรเสียงพูด มารวมกันเป็น วงจรเครื่องโทรศัพท์ จะได้วงจรดังรูปที่ 3.4

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.4 วงจรเครื่องโทรศัพท์

3.2 วงจรขยาย Instrument Amplifier

การใช้วงจขยายอินสทรูเมนต์มาใช้งาน เพื่อทำการแยกสัญญาณรบกวนที่มาจากสิ่งแวดล้อม และสัญญาณที่เกิดจากกราวด์ลูป (Ground Loop) ของวงจรออกจากสัญญาณเสียงจริง โดยใช้เป็นภาคขยายเริ่มต้น (Pre Amp) ให้แก่อไมโครโฟน

สำหรับวงจรอินสทรูเมนต์ที่ใช้ในโครงงานนี้ เป็นวงจรที่นิยมใช้กันมากที่สุดวงจรหนึ่ง ซึ่งวงจรมีสามารถที่จะปรับเปลี่ยนอัตราขยายได้โดยไม่ยุ่งยากมากนัก ดังแสดงในรูปที่ 3.5

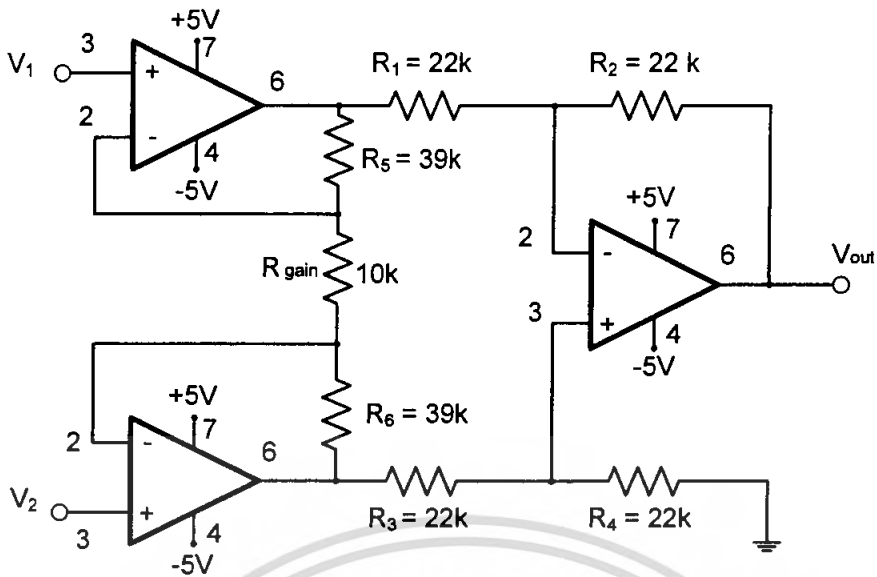
การใช้งานวงจรมีสามารถทำได้โดย กำหนดค่า  $R_2 = R_4$ ,  $R_5 = R_6$ ,  $R_1 = R_3$  โดยค่าของอัตราขยายสัญญาณขยายผลต่างของวงจรแสดงได้ดังสมการที่ 3.1

$$V_{OUT} = (V_{in2} - V_{in1}) (1 + 2R_5/R_6) (R_2/R_1) \tag{3.1}$$

วงจรที่ออกแบบสามารถปรับเปลี่ยนอัตราขยายได้โดยง่าย โดยในการนำไปใช้งานจริงทำการเปลี่ยนค่าความต้านทาน  $R_C$  เท่านั้น

ในโครงงานนี้จะเลือกใช้อัตราขยาย (Gain) 10 เท่า รูปวงจรแสดงดังรูปที่ 3.5

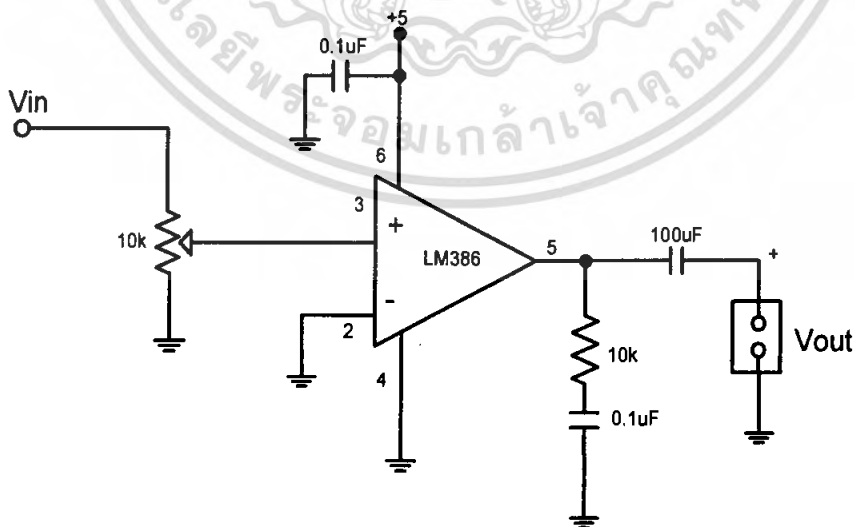
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.5 แสดงวงจรขยายอินสทรูเมนต์

### 3.3 วงจรขยาย Audio Amplifier

วงจรขยายเสียงที่ใช้ในโครงการนี้ ใช้ไอซี LM386 ที่มีกำลังขนาด 1 วัตต์ ในวงจรขยายเสียงนี้ สัญญาณอินพุตจะผ่านเข้าความต้านทานปรับค่าได้ 10 กิโลโอห์ม ทำหน้าที่ปรับอัตราขยายของวงจรผ่านตัวเก็บประจุคัปปลิง 0.1 ไมโครฟารัด และยังป้องกันไฟตรงที่อาจปนมากับเสียงด้วย จากนั้นสัญญาณเสียงจะผ่านเข้าอินพุตของ LM386 ที่ขา 3 ทำหน้าที่เป็นวงจรขยายกำลังงานของสัญญาณเสียงให้มีกำลังสูง โดยอัตราขยายของกำลังงานมีให้เลือกใช้ตั้งแต่ 20,50 และ 200 เท่า โดยในโครงการนี้จะเลือกใช้อัตราขยาย 20 เท่า รูปวงจร Audio Amplifier Gain = 20 แสดงในรูปที่ 3.6



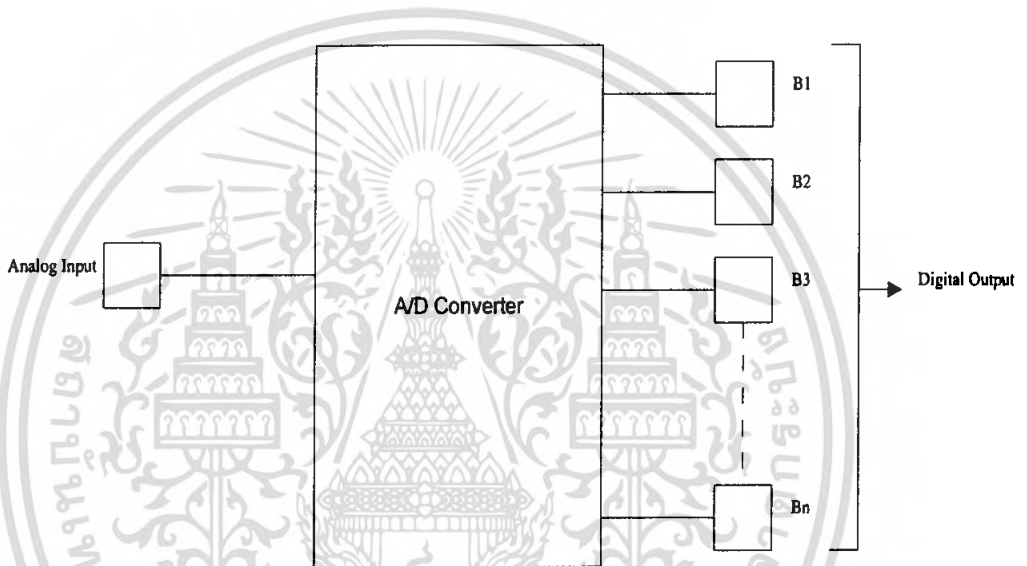
รูปที่ 3.6 แสดงวงจร Audio Amplifier Gain = 20

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 3.4 การแปลง A/D และ D/A

หลักการของการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล คือ การแปลงรูปแบบของสัญญาณต่อเนื่องค่าหนึ่งๆที่เป็นโวลเตจ หรือกระแสที่เป็นสัญญาณที่มีค่าสอดคล้องกันโดย block diagram ของอุปกรณ์แปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัลดังแสดงในรูปที่ 3.7 ซึ่งอินพุทโวลต์เตจ ( $V_{in}$ ) เป็นการประมาณไบนารี ส่วนโวลเตจเอาต์พุทฟูลสเกล ( $V_{fs}$ ) ซึ่งเป็นเอาต์พุทของตัวแปลงสัญญาณดิจิทัลที่  $n$  บิต จะได้รับรหัสดิจิทัล ดังสมการที่ 3.2

$$D = \frac{V_{in}}{V_{fs}} = \frac{B1}{2} + \frac{B2}{2^2} + \dots + \frac{Bn}{2^n} \quad (3.2)$$

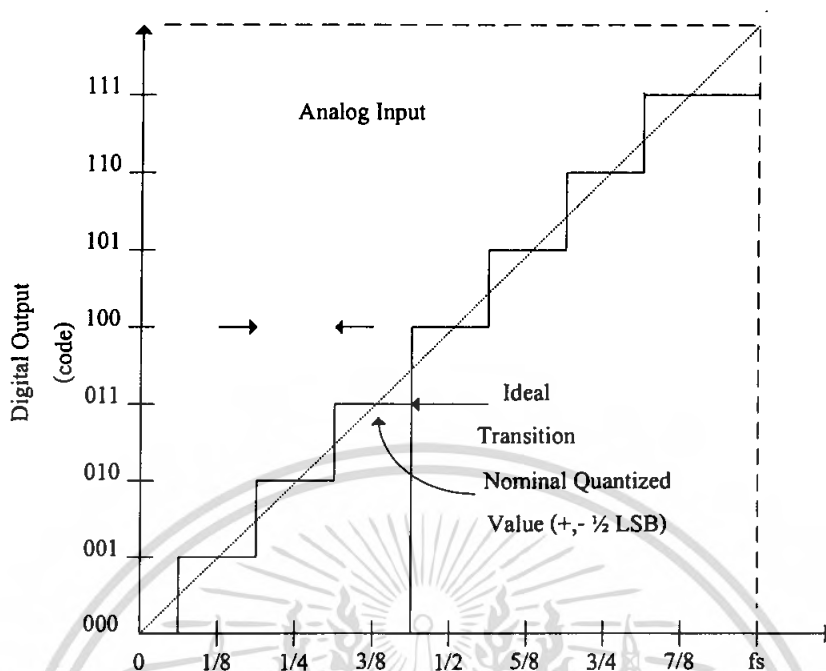


รูปที่ 3.7 บล็อกไดอะแกรมของอุปกรณ์แปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล

ความสัมพันธ์ระหว่างสัญญาณแอนาลอกอินพุทและสัญญาณดิจิทัลเอาต์พุทของตัวแปลงสัญญาณในอุดมคติ แสดงดังรูปที่ 3.8 จากรูปกำหนดดิจิทัลเอาต์พุทมีค่า 3 บิต โดยที่  $n$  บิตดิจิทัลเอาต์พุทมีค่า  $(2^n - 1)$  บิตในแนวนอนแสดงสัญญาณแอนาลอกอินพุท และแนวตั้งแสดงสัญญาณดิจิทัลเอาต์พุท โดยย่านของแอนาลอกอินพุทจะมีความสัมพันธ์กับดิจิทัลเอาต์พุท ยกตัวอย่างเช่น ที่แอนาลอกอินพุทย่าน  $0.5 F_s$  จะมีความสัมพันธ์กับดิจิทัลเอาต์พุท 100 เป็นต้น ซึ่งความสัมพันธ์นี้เรียกว่า ความกว้างของรหัส (Code) ในอุดมคติความกว้างมีค่า 1 LSB (Least Significant Bit) ดังแสดงค่า ในสมการที่ 3.3 แต่ในทางปฏิบัติความกว้างที่ยอมรับได้จะมีค่า =  $\pm 0.5$  LSB

$$\Delta V_o = 1LSB = \frac{V_{fs}}{2^n} \quad (3.3)$$

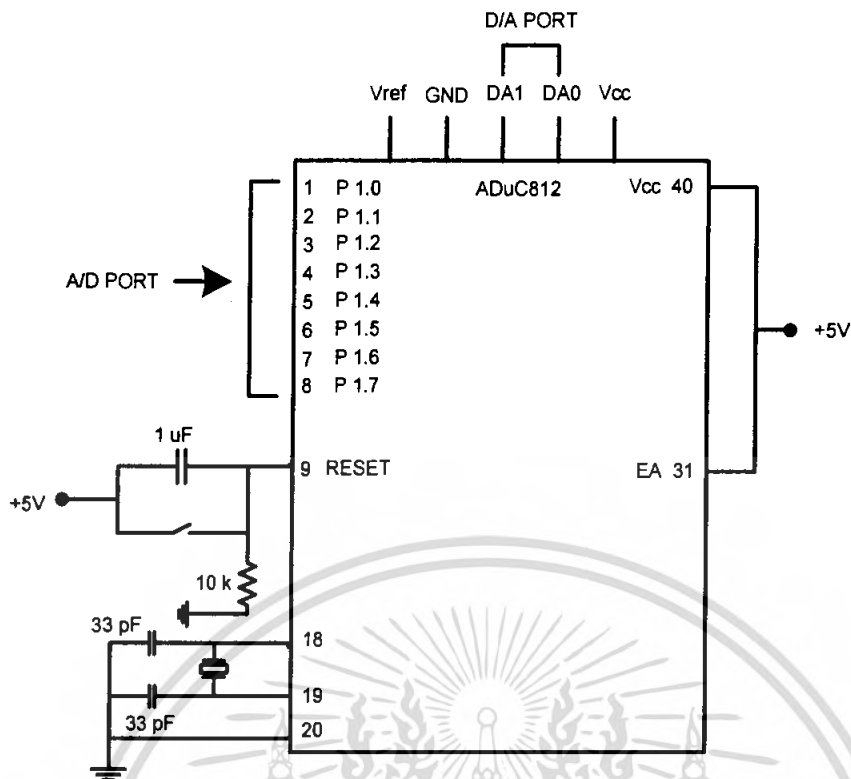
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 3.8 กราฟแสดงความสัมพันธ์ระหว่างสัญญาณแอนาล็อกอินพุตและสัญญาณแอนาล็อกเอาต์พุต

สำหรับวงจรในการแปลง A/D และ D/A ดังแสดงดังรูปที่ 3.9 ซึ่งในโครงงานนี้จะใช้ IC เบอร์ ADuC812 เพราะ IC มีวงจรการแปลง A/D และ D/A อยู่แล้วในตัว โดยในการแปลง A/D นั้นสามารถเลือกใช้ขาของ IC ขาที่ 1 – ขาที่ 8 เป็นขาอินพุตในการรับค่า และเขตค่าการแปลงสัญญาณแอนาล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัลที่รีจิสเตอร์ 0EFH และ 0D8H โดยสามารถกำหนดอัตราแซมปลิงระดับสัญญาณในการแปลง A/D หรือจำนวนบิตดิจิทัลเอาต์พุตได้ เป็นต้น

ในการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนาล็อกจะได้สัญญาณเอาต์พุตที่เป็นสัญญาณแอนาล็อกที่ขา DA0 หรือ DA1 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ จะมีการกำหนดค่าการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนาล็อกที่รีจิสเตอร์ 0FDH โดยสามารถตั้งค่าการแปลง D/A เป็น 8 บิต หรือ 12 บิต การกำหนด D/A เอาต์พุตพอร์ทให้เป็นพอร์ท DAC1 หรือ DAC0 เป็นต้น



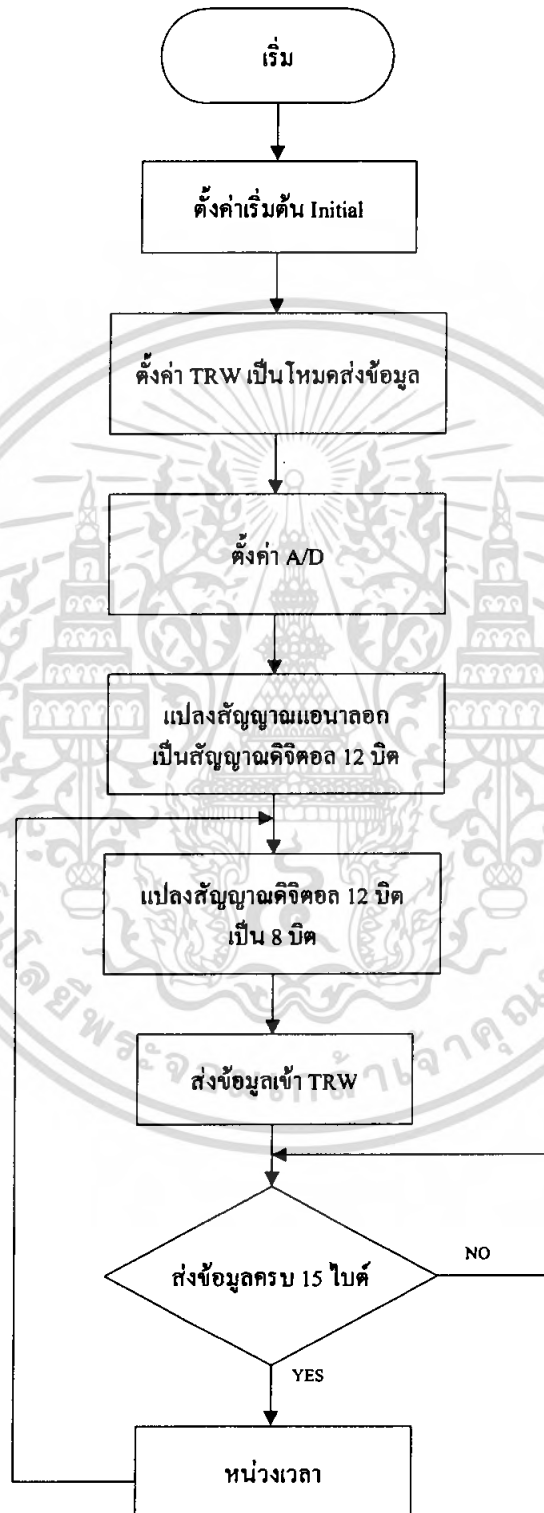
รูปที่ 3.9 แสดงวงจรการแปลง A/D และ D/A

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 3.5 ภาคการรับ / ส่ง ผ่าน TRW

#### 3.5.1 ภาคส่ง

ในภาคส่งการส่งข้อมูลผ่าน โมดูล TRW ได้แสดงขั้นตอนการทำงานของไมโครคอนโทรลเลอร์ ดังแสดงในรูปที่ 3.10

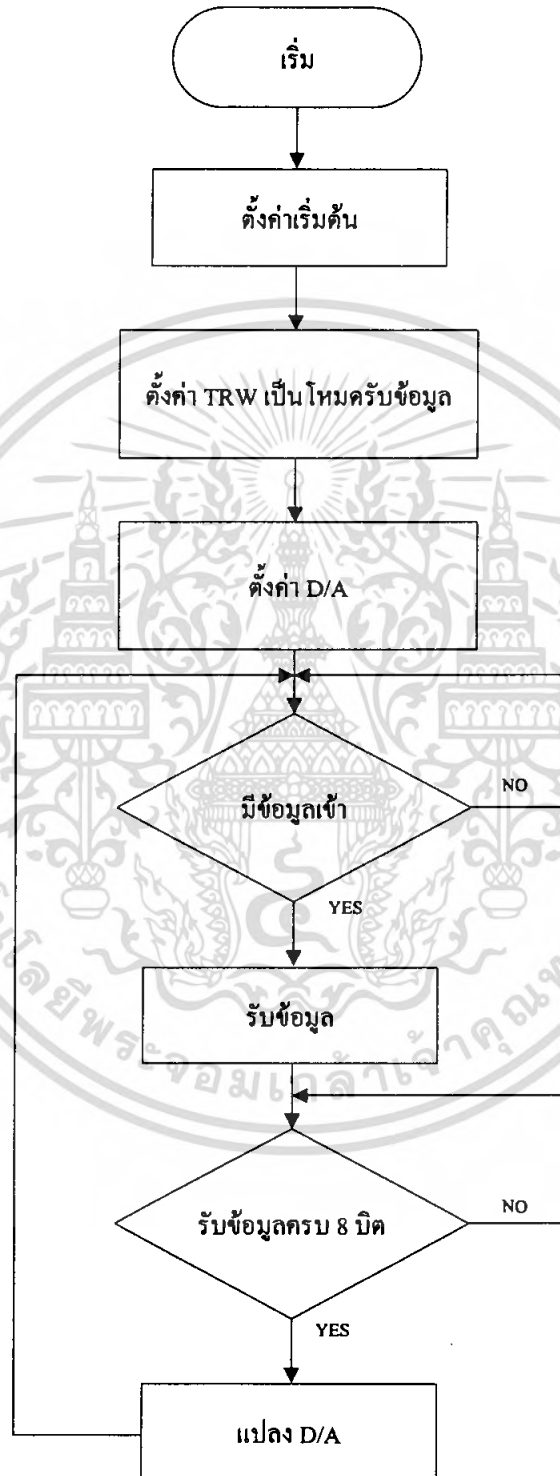


รูปที่ 3.10 แสดงขั้นตอนการส่งข้อมูลผ่าน TRW

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### 3.5.2 ภากรับ

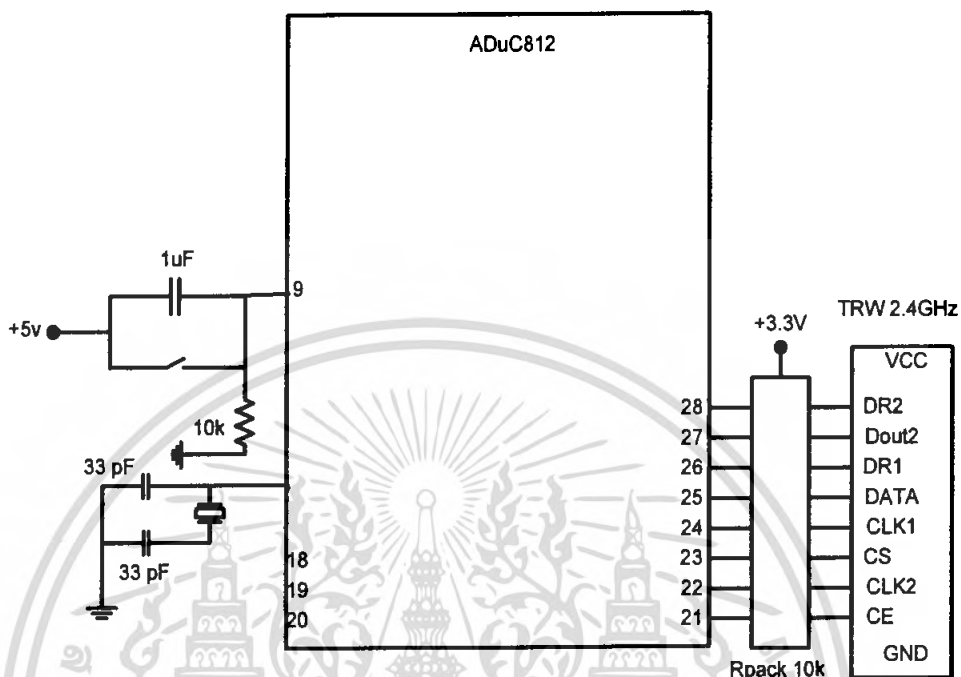
ในภากรับการรับข้อมูลจากโมดูล TRW เข้าสู่ไมโครคอนโทรลเลอร์ได้แสดงขั้นตอนการรับข้อมูลดังแสดงในรูปที่ 3.11



รูปที่ 3.11 แสดงขั้นตอนการรับข้อมูลผ่าน TRW

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

วงจรในภาครับ/ส่งข้อมูลผ่านโมดูล TRW นั้นจะใช้ IC เบอร์ ADuC812 ต่อเข้ากับอุปกรณ์พื้นฐาน ในการส่งและรับข้อมูล ดังแสดงในรูปที่ 3.12



รูปที่ 3.12 แสดงวงจรภาคการรับ/ส่ง ผ่าน TRW

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## บทที่ 4

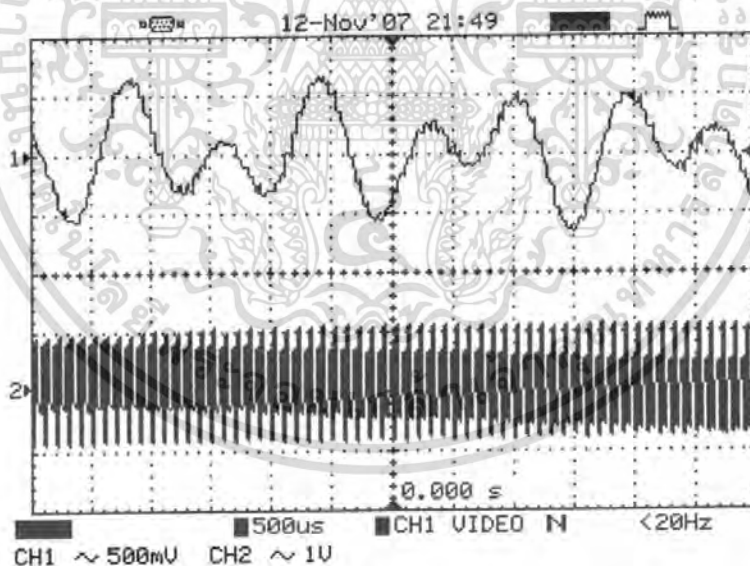
### การทดลองและผลการทดลอง

ในบทนี้จะแบ่งผลการทดลองออกเป็น 4 ส่วน คือ ในส่วนแรกจะเป็นผลการทดลองของวงจรเครื่องโทรศัพท์, ในส่วนที่สองจะเป็นผลการทดลองของวงจรสื่อสารไร้สาย, ในส่วนที่สามจะเป็นส่วนของการทดลองวงจรสื่อสารไร้สายทั้งหมด และในที่สุดท้ายจะเป็นผลการทดลองของวงจรโทรศัพท์เมื่อรวมกับวงจรสื่อสารไร้สาย

#### 4.1 ผลการทดลองวงจรโทรศัพท์

##### 4.1.1 ผลการทดลองวงจรกำเนิดสัญญาณความถี่

วงจรกำเนิดสัญญาณความถี่ (ภาคผนวกรูปที่ 1) จะทำการป้อนสัญญาณอินพุตด้วยคีย์สวิตช์ขนาด 4\*3 โดยต่อขาคอลัมน์ (Column) เข้ากับขา  $C_1$ (pin19),  $C_2$ (pin20),  $C_3$ (pin21) และต่อขาโรว์ (Row) เข้ากับขา  $R_1$ (pin1),  $R_2$ (pin2),  $R_3$ (pin3),  $R_4$ (pin4) ของไอซี UM91210 จากนั้นทำการต่อคริสตอล 3.58 MHz เข้ากับขา OSC1(pin9) และ OSC0(pin10) แล้วทำการป้อนแรงดัน 5V เข้าที่ขา  $V_{DD}$ (pin11) และ  $V_{SS}$ (pin12) จากนั้นเมื่อทำการกดคีย์สวิตช์ จะได้สัญญาณดีทีเอ็มเอฟ ออกทางขา TONE(pin15) ดังรูปที่ 4.1 ใน Channel 1 และสัญญาณออสซิลเลต (Ossillate) ทางขา OSC1(pin9) และ OSC0(pin10) ดังรูปที่ 4.1 ใน Channel 2



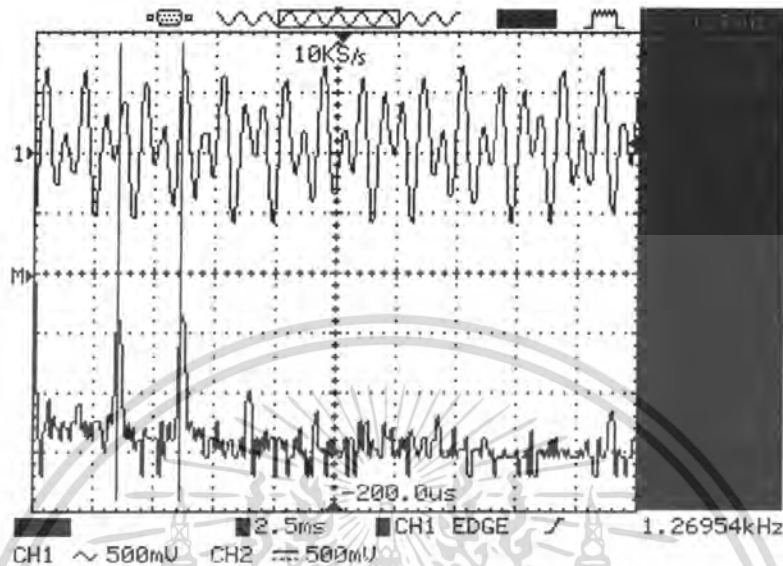
Channel 1 แสดงสัญญาณดีทีเอ็มเอฟ

Channel 2 แสดงสัญญาณไซน์ซอซดอลที่ได้จากขา OSC1

รูปที่ 4.1 สัญญาณดีทีเอ็มเอฟ

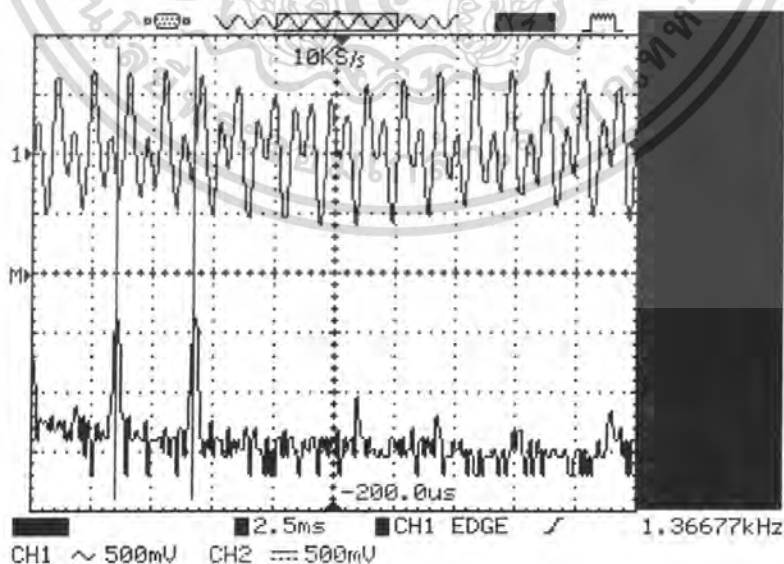
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อทำการกดคีย์ 1 จะได้สัญญาณความถี่ที่ขา TONE(pin15) ดังรูปที่ 4.2 ใน Channel 1 และเมื่อทำการวัดสเปกตรัม จะได้สัญญาณสเปกตรัมจาก Channel 1 ซึ่งประกอบด้วยสัญญาณความถี่ 1209 Hz และ 697 Hz



Channel 1 แสดงสัญญาณคีย์ 1  
รูปที่ 4.2 สเปกตรัมสัญญาณคีย์ 1

เมื่อทำการกดคีย์ 2 จะได้สัญญาณความถี่ที่ขา TONE(pin15) ดังรูปที่ 4.3 ใน Channel 1 และเมื่อทำการวัดสเปกตรัม จะได้สัญญาณสเปกตรัมจาก Channel 1 ซึ่งประกอบด้วยสัญญาณความถี่ 1336 Hz และ 697 Hz

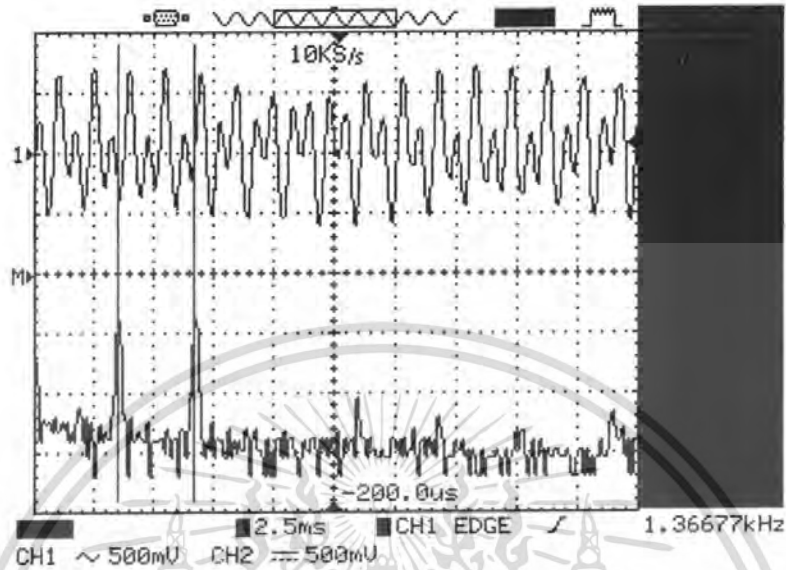


Channel 1 แสดงสัญญาณคีย์ 2

รูปที่ 4.3 สเปกตรัมสัญญาณคีย์ 2

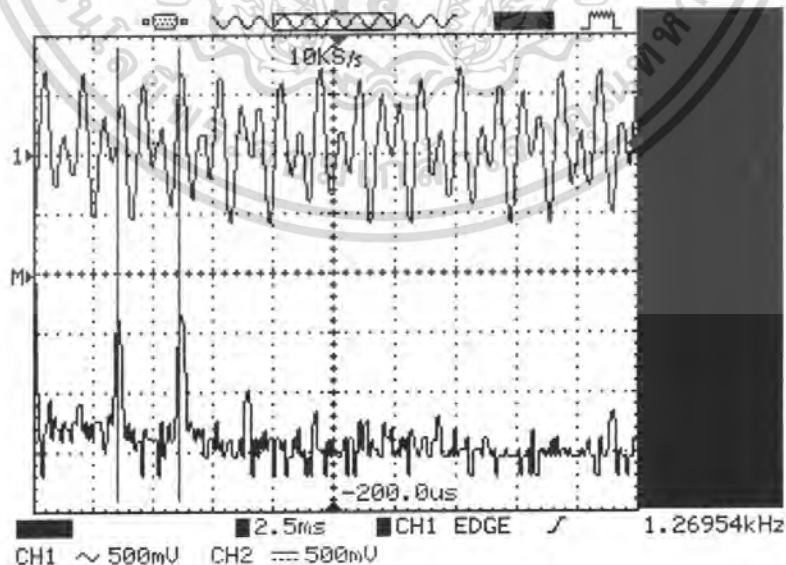
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับนักเรียนเพื่อการศึกษาเท่านั้น อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อทำการกดคีย์ 3 จะได้สัญญาณความถี่ที่ขา TONE(pin15) ดังรูปที่ 4.4 ใน Channel 1 และเมื่อทำการวัดสเปกตรัม จะได้สัญญาณสเปกตรัมจาก Channel 1 ซึ่งประกอบด้วยสัญญาณความถี่ 1477 Hz และ 697 Hz



Channel 1 แสดงสัญญาณคีย์ 3  
รูปที่ 4.4 สเปกตรัมสัญญาณคีย์ 3

เมื่อทำการกดคีย์ 1 จะได้สัญญาณความถี่ที่ขา TONE(pin15) ดังรูปที่ 4.5 ใน Channel 1 และเมื่อทำการวัดสเปกตรัม จะได้สัญญาณสเปกตรัมจาก Channel 1 ซึ่งประกอบด้วยสัญญาณความถี่ 1209 Hz และ 697 Hz

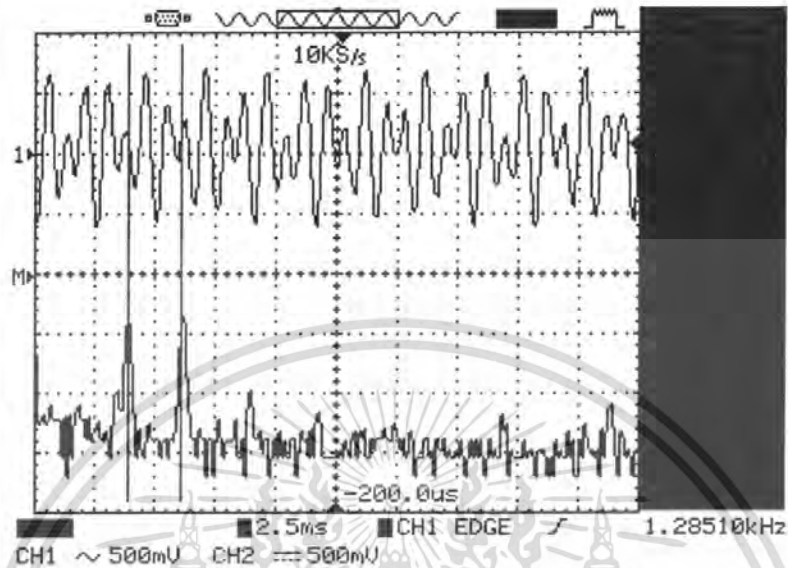


Channel 1 แสดงสัญญาณคีย์ 1

รูปที่ 4.5 สเปกตรัมสัญญาณคีย์ 1

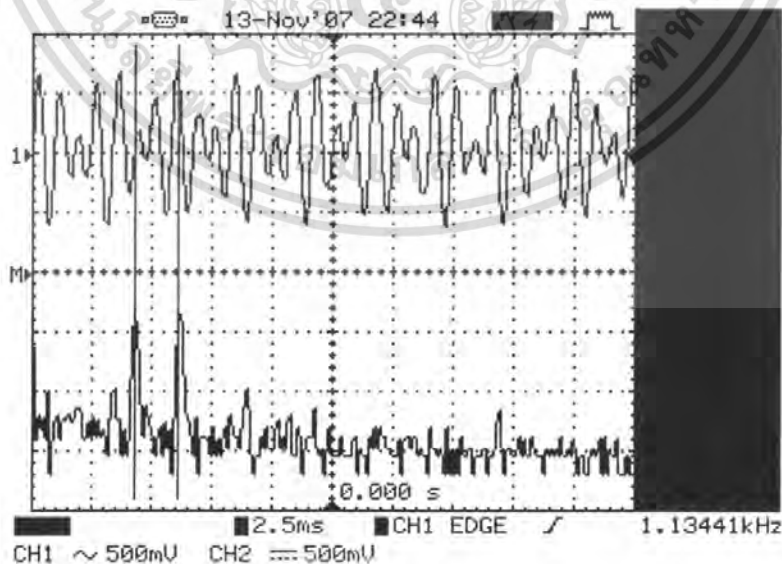
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่ออนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อทำการกดคีย์ 4 จะ ได้สัญญาณความถี่ที่ขา TONE(pin15) ดังรูปที่ 4.6 ใน Channel 1 และเมื่อทำการวัดสเปกตรัม จะ ได้สัญญาณสเปกตรัมจาก Channel 1 ซึ่งประกอบด้วยสัญญาณความถี่ 1209 Hz และ 770 Hz



Channel 1 แสดงสัญญาณคีย์ 4  
รูปที่ 4.6 สเปกตรัมสัญญาณคีย์ 4

เมื่อทำการกดคีย์ 7 จะ ได้สัญญาณความถี่ที่ขา TONE(pin15) ดังรูปที่ 4.7 ใน Channel 1 และเมื่อทำการวัดสเปกตรัม จะ ได้สัญญาณสเปกตรัมจาก Channel 1 ซึ่งประกอบด้วยสัญญาณความถี่ 1209 Hz และ 852 Hz



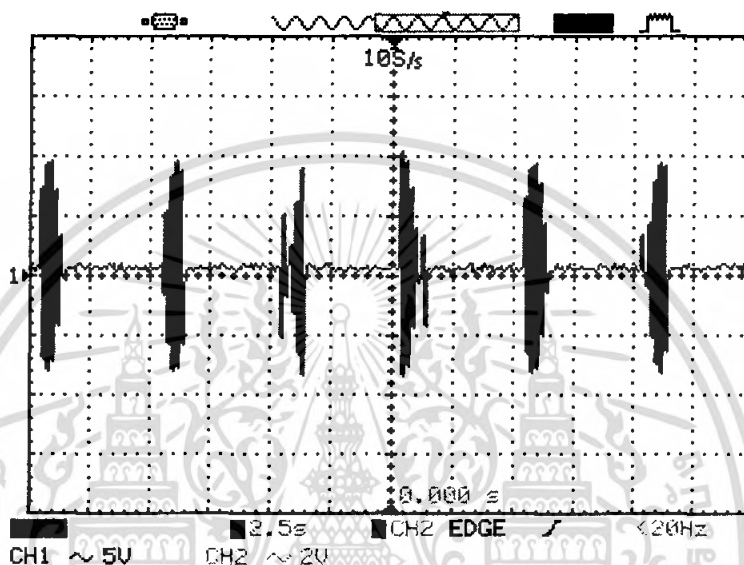
Channel 1 แสดงสัญญาณคีย์ 7

รูปที่ 4.7 สเปกตรัมสัญญาณคีย์ 7

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับกรณีฉุกเฉินเท่านั้น เพื่อให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

#### 4.1.2 ผลการทดลองวงจรกำเนิดเสียงเรียก

วงจรกำเนิดเสียงเรียก (ภาคผนวกรูปที่ 2) จะรับอินพุตจากสายโทรศัพท์ขาจริง (Ring) และขาทีป (Tip) โดยต่อขาทีป เข้ากับขา AC1(pin1) และต่อขาจริงเข้ากับขา AC2(pin8) ของไอซี MC34017 และต่อลำโพงเพียโซ (Piezo) เข้าที่ขา RO<sub>1</sub>(pin2) , RO<sub>2</sub>(pin3) เมื่อได้รับสัญญาณคงรูปที่ 4.8 จากสายโทรศัพท์ จะทำให้ลำโพงเพียโซ ดังเป็นระยะเวลาห่างกันตามสัญญาณที่ได้รับ และสามารถทำการปรับความถี่เสียงสัญญาณเรียกเข้า โดยทำการเปลี่ยนค่าตัวเก็บประจุ (C<sub>p</sub>)



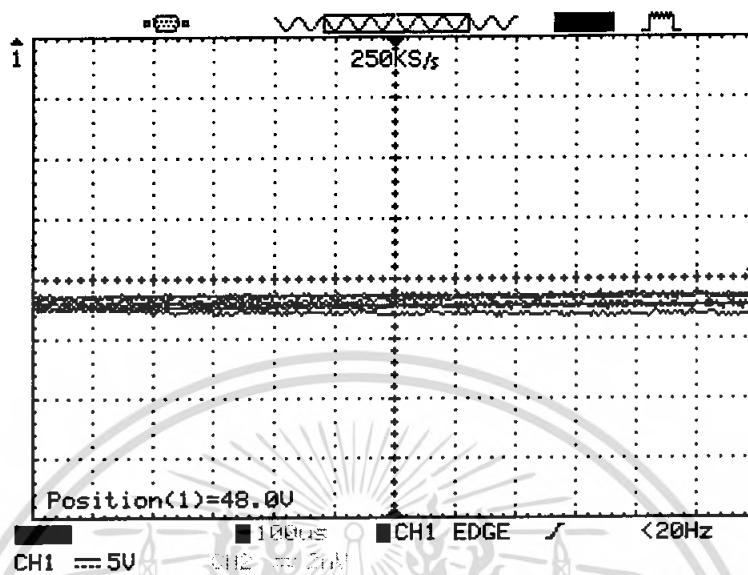
Channel 1 แสดงสัญญาณเรียกเข้า (Ringing)  
รูปที่ 4.8 สัญญาณเรียกเข้า

#### 4.1.3 ผลการทดลองวงจรเสียงพูด

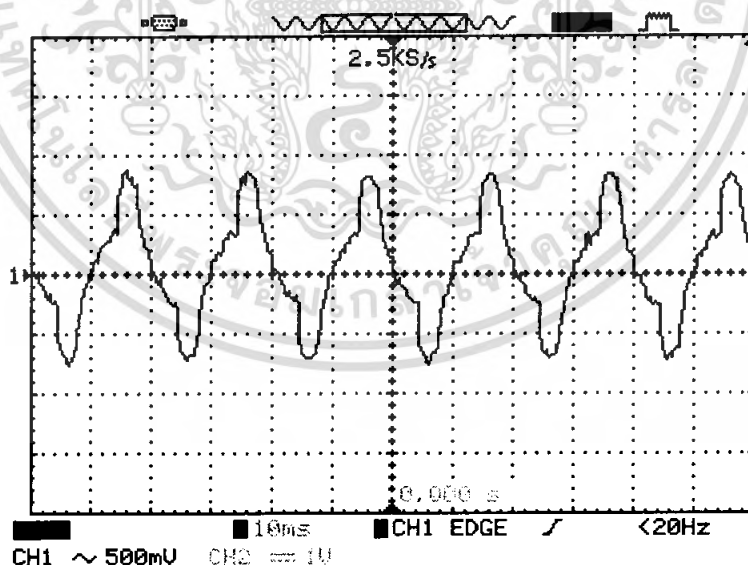
วงจรเสียงพูด (ภาคผนวกรูปที่ 3) จะทำการรับสัญญาณเสียงจากไมโครโฟนเข้าสู่สายโทรศัพท์ และนำสัญญาณเสียงจากสายโทรศัพท์ ออกทางรีซีฟเวอร์ (Receiver) โดยวงจรเสียงพูดจะประกอบไปด้วยไอซี MC34014 และบริดจ์ไดโอด (Bridge Diode) โดยต่อบริดจ์ไดโอดเข้ากับขาจริงและทีปของสายโทรศัพท์

เมื่อนำวงจรกำเนิดเสียงเรียก, วงจรกำเนิดสัญญาณความถี่คู่ และวงจรเสียงพูดมาต่อรวมกัน (ภาคผนวกรูปที่ 4) จากนั้นทำการวัดผลที่ขาจริงและทีป

ขณะที่ยังไม่ได้ยกหูโทรศัพท์เมื่อทำการวัดสัญญาณที่ขาเรียงและทีป จะได้สัญญาณไฟตรงขนาด -48 V ดังรูปที่ 4.9 ใน Channel 1 และเมื่อวัดผลเป็นกระแสกลับจะได้สัญญาณดังรูปที่ 4.10 ใน Channel 1



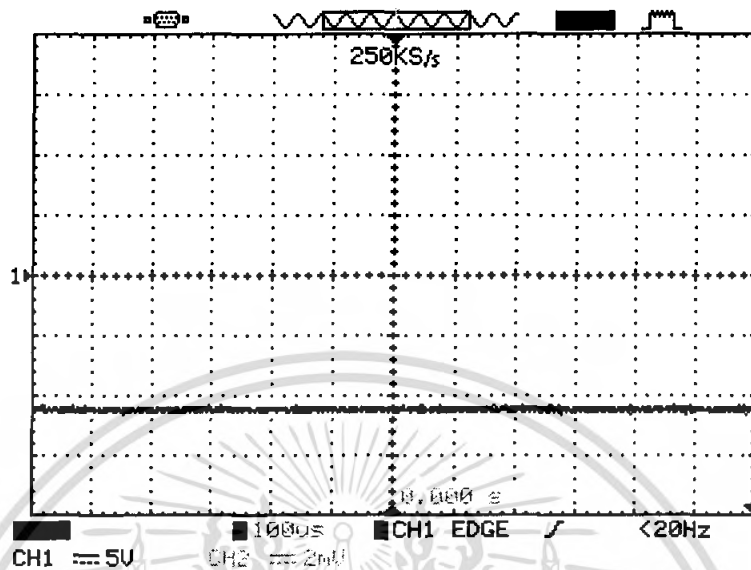
Channel 1 แสดงสัญญาณเมื่อยังไม่ยกหู  
รูปที่ 4.9 สัญญาณเมื่อยังไม่ยกหูเมื่อวัดเป็นสัญญาณไฟกระแสตรง



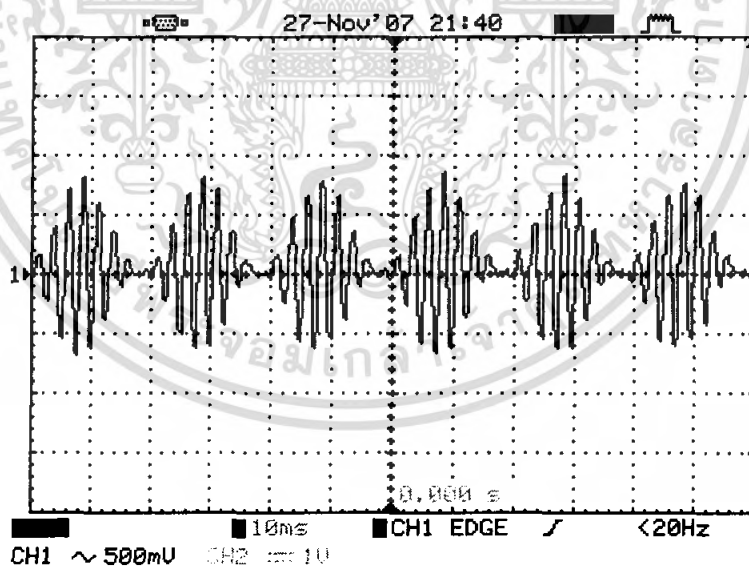
Channel 1 แสดงสัญญาณเมื่อยังไม่ยกหู  
รูปที่ 4.10 สัญญาณเมื่อยังไม่ยกหูเมื่อวัดเป็นสัญญาณไฟกระแสกลับ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ต่อมาเมื่อทำการขงูโทรศัพท์จะได้สัญญาณไฟตรง -10 V ดังรูปที่ 4.11 ใน Channel 1 และเมื่อทำการวัดสัญญาณกระแสสลับจะได้สัญญาณดังรูปที่ 4.12 ใน Channel 1



Channel 1 แสดงสัญญาณเมื่อขงู  
รูปที่ 4.11 สัญญาณเมื่อขงูเมื่อวัดเป็นสัญญาณไฟกระแสตรง

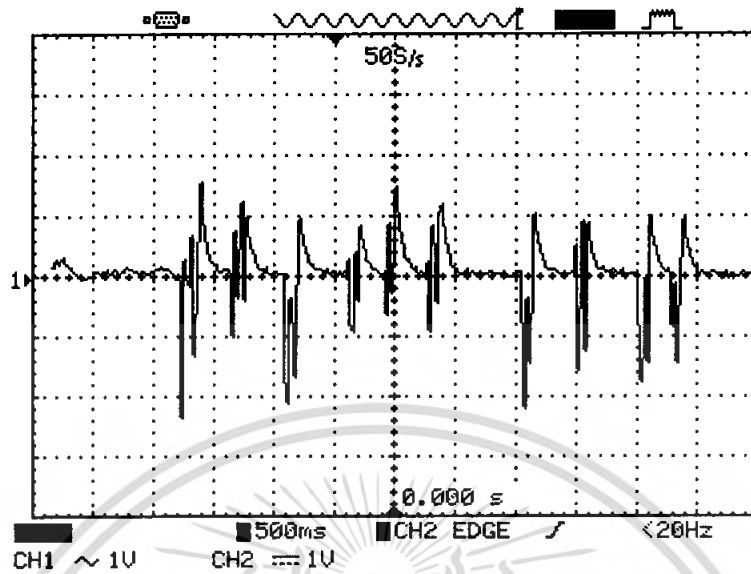


Channel 1 แสดงสัญญาณเมื่อขงู  
รูปที่ 4.12 สัญญาณเมื่อขงูเมื่อวัดเป็นสัญญาณไฟกระแสสลับ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อทำการกดหมายเลข โทรศัพท์ จากวงจรกำเนิดสัญญาณความถี่สูงจะได้สัญญาณดังรูปที่ 4.13 ใน

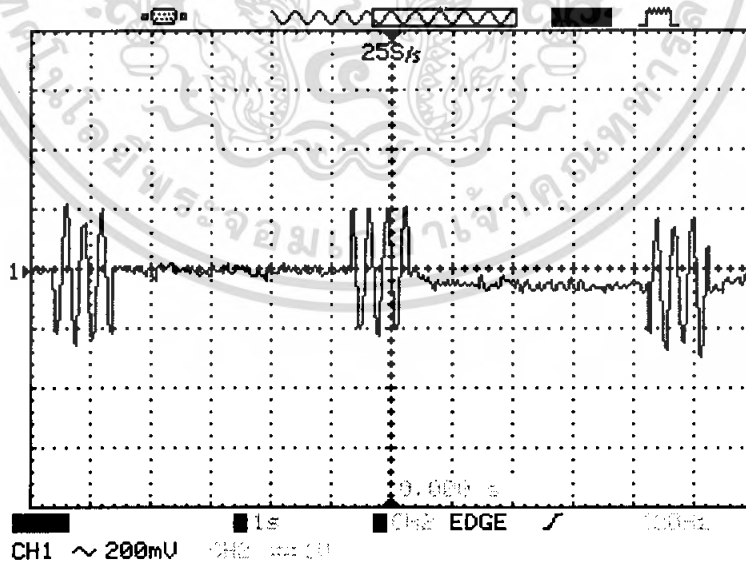
Channel 1



Channel 1 แสดงสัญญาณเมื่อกดปุ่ม

รูปที่ 4.13 สัญญาณกดปุ่ม

เมื่อทำการกดหมายเลข โทรศัพท์แล้ว ผู้รับจะทำการส่งสัญญาณรอสายกลับมา จะได้สัญญาณดังรูปที่ 4.14 ใน Channel 1

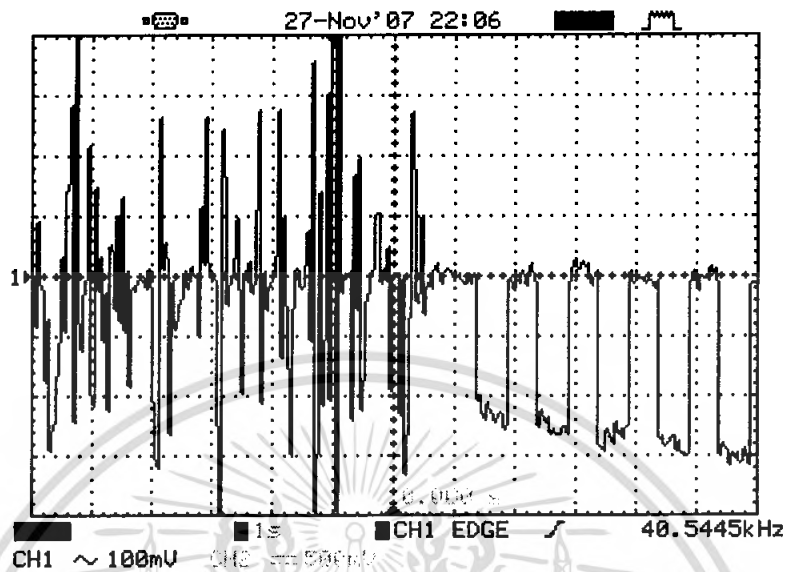


Channel 1 แสดงสัญญาณรอสาย

รูปที่ 4.14 สัญญาณรอสาย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

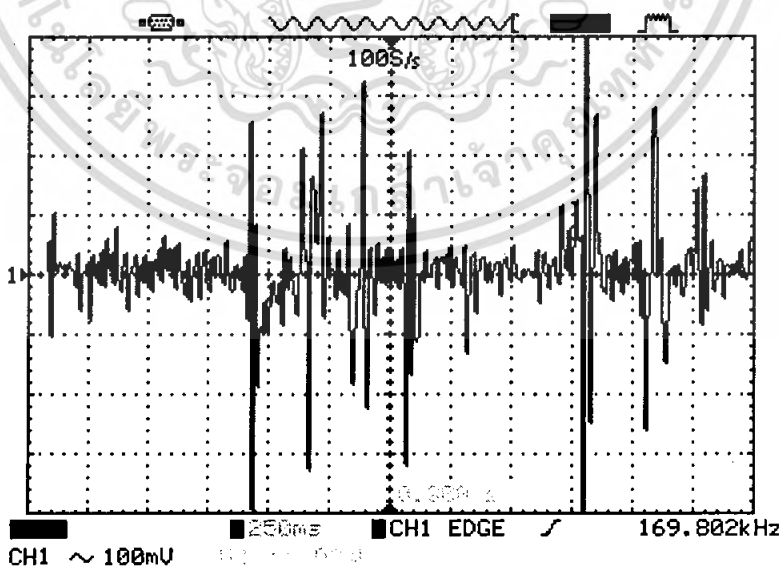
ถ้าหากผู้รับกำลังติดต่อกับผู้อื่นอยู่ ผู้รับจะส่งสัญญาณสายไม่ว่างกลับมา จะได้สัญญาณดังรูปที่ 4.15 ใน Channel 1



Channel 1 แสดงสัญญาณสายไม่ว่าง

รูปที่ 4.15 สัญญาณสายไม่ว่าง

เมื่อผู้รับทำการรับสาย การติดต่อกันระหว่างโทรศัพท์ 2 เครื่องก็จะเสร็จสมบูรณ์ ทำให้ผู้เรียกและผู้รับสามารถพูดคุยกันได้ จะได้สัญญาณเสียงพูดดังรูปที่ 4.16 ใน Channel 1



Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงพูด

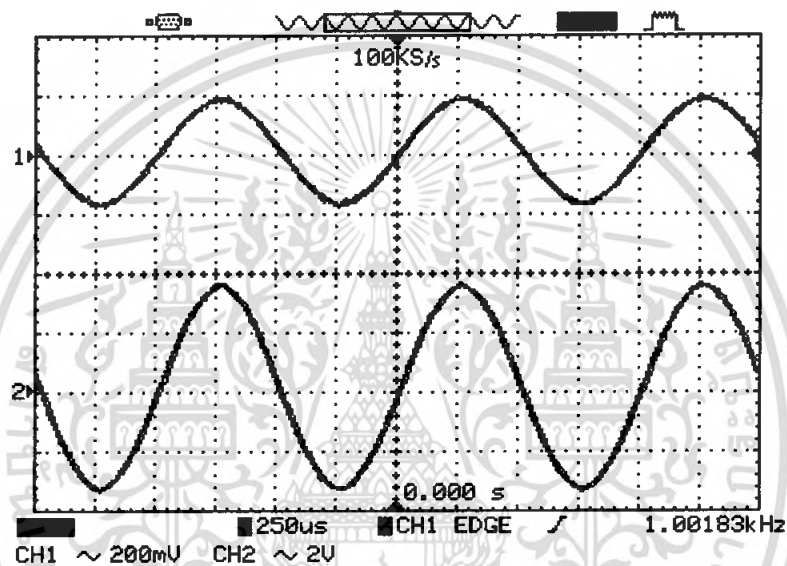
รูปที่ 4.16 สัญญาณเสียงพูด

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## 4.2 ผลการทดลองของวงจรสื่อสาร

### 4.2.1 ผลการทดลองวงจร Instrument Amplifier

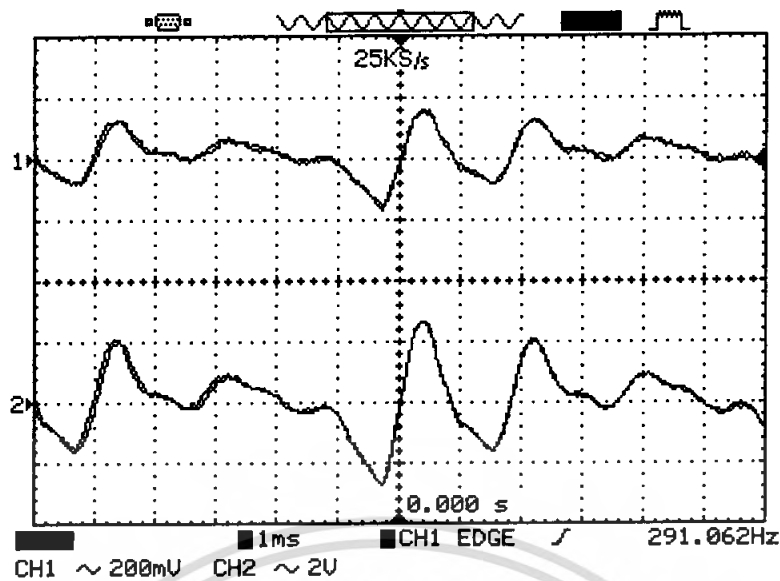
การขยายสัญญาณผ่านวงจรอินสทรูเมนต์นั้น จะทำการป้อนสัญญาณให้กับวงจรขยายอินสทรูเมนต์ (ภาคผนวก รูปที่ 5) โดยวงจรจะทำการขยายสัญญาณให้อยู่ในย่าน  $-5\text{ V}$  ถึง  $5\text{ V}$  นอกจากจะทำการขยายสัญญาณแล้ว ก็จะทำการตัด noise ไปในตัวด้วย โดยป้อนสัญญาณอินพุตที่ต่างกัน ที่จุด  $V_1$  และ  $V_2$  หรือป้อนสัญญาณอินพุตที่จุด  $V_2$  และจุด  $V_1$  ต่อเข้ากับกราวด์ จากนั้นทำการวัดสัญญาณอินพุตที่จุด  $V_2$  เทียบกับสัญญาณเอาต์พุตที่จุด  $V_{out}$  และสามารถปรับอัตราขยายโดยการปรับค่า  $R_{gain}$  ผลการทดลองแสดงดังรูปที่ 4.17 และรูปที่ 4.18



Channel 1 แสดงสัญญาณที่ป้อนให้วงจรอินสทรูเมนต์

Channel 2 แสดงสัญญาณที่ออกจากวงจรอินสทรูเมนต์

รูปที่ 4.17 สัญญาณรูปไซน์ที่ผ่านวงจรอินสทรูเมนต์



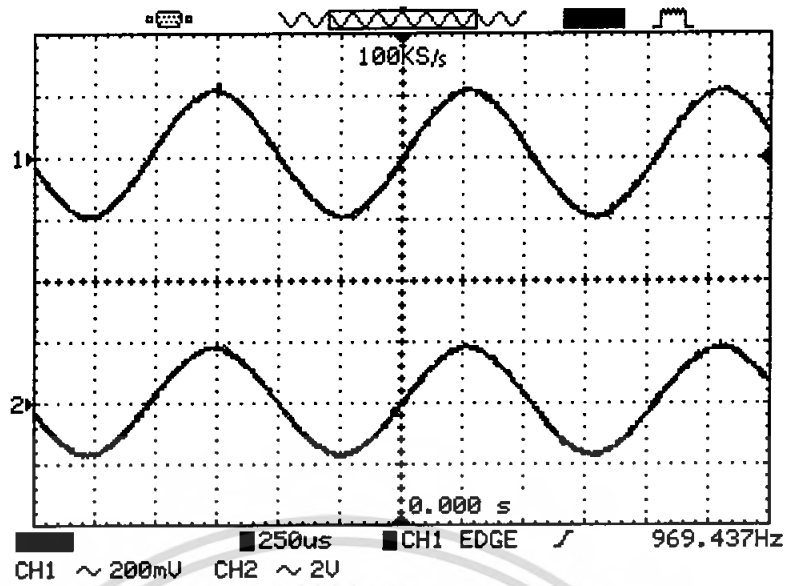
Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่ป้อนให้วงจรอินสทรูเมนต์

Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงที่ออกจากวงจรอินสทรูเมนต์

รูปที่ 4.18 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านวงจรอินสทรูเมนต์

#### 4.2.2 ผลการทดลองวงจร Audio Amplifier

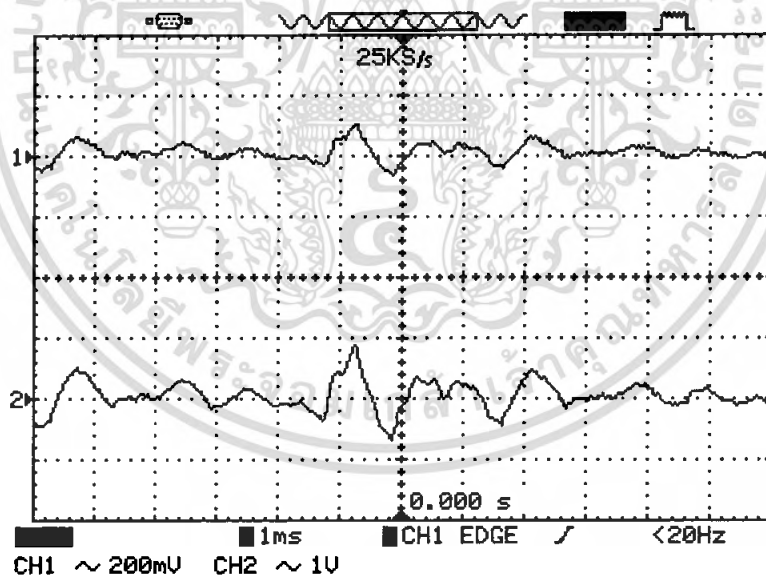
การขยายสัญญาณผ่านวงจรออดิโอนั้น จะทำการป้อนสัญญาณให้กับวงจรขยายออดิโอ (ภาคผนวก รูปที่ 6) โดยทำการป้อนสัญญาณอินพุตที่จุด  $V_{in}$  แล้วทำการวัดสัญญาณเอาต์พุตที่จุด  $V_{out}$  และสามารถปรับอัตราขยายโดยปรับค่า  $R_{gain}$  ผลการทดลองแสดงดังรูปที่ 4.19 และรูปที่ 4.20



Channel 1 แสดงสัญญาณที่ป้อนให้วงจรรอดิโอ

Channel 2 แสดงสัญญาณที่ออกจากวงจรรอดิโอ

รูปที่ 4.19 สัญญาณรูปไซน์ที่ผ่านวงจรรอดิโอ



Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่ป้อนให้วงจรรอดิโอ

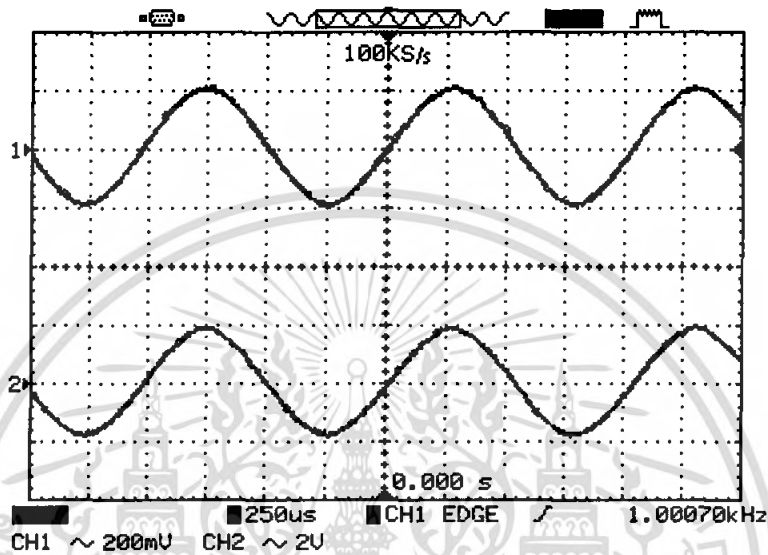
Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงที่ออกจากวงจรรอดิโอ

รูปที่ 4.20 สัญญาณเสียงที่ผ่านวงจรรอดิโอ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

#### 4.2.3 ผลการทดลองวงจรอินสทรูเมนต์ร่วมกับออดิโอ

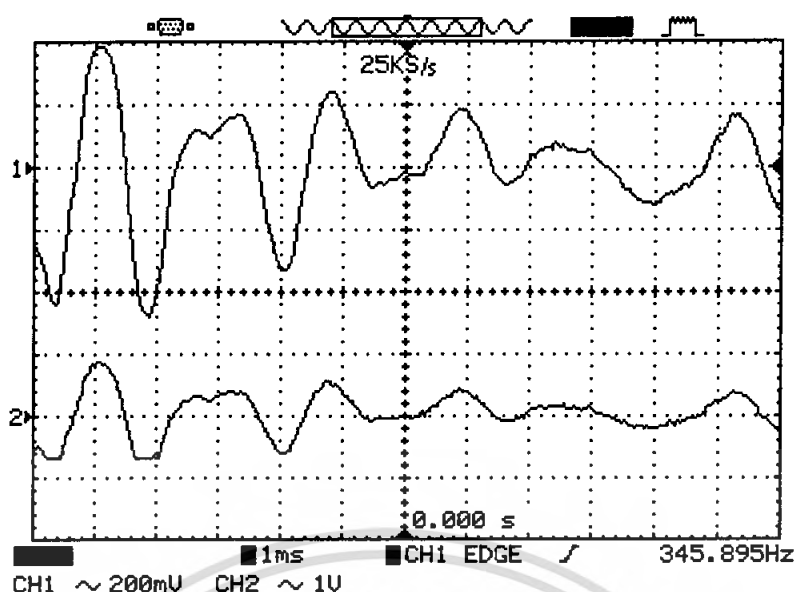
ในการทดลองจะทำการต่อจุด  $V_{out}$  ของวงจรอินสทรูเมนต์ (ภาคผนวก รูปที่ 5) ไปที่จุด  $V_{in}$  ของวงจรออดิโอ (ภาคผนวก รูปที่ 6) แล้วทำการป้อนสัญญาณอินพุตที่ต่างกัน ที่จุด  $V_1$  และ  $V_2$  ของวงจรอินสทรูเมนต์ หรือป้อนสัญญาณอินพุตที่จุด  $V_2$  และจุด  $V_1$  ต่อเข้ากับกราวด์ จากนั้นทำการวัดเอาต์พุตที่จุด  $V_{out}$  ของวงจรออดิโอ ผลการทดลองแสดงดังรูปที่ 4.21 และ รูปที่ 4.22



Channel 1 แสดงสัญญาณที่ป้อนให้วงจรอินสทรูเมนต์ร่วมกับวงจรออดิโอ

Channel 2 แสดงสัญญาณที่ออกจากวงจรอินสทรูเมนต์ร่วมกับวงจรออดิโอ

รูปที่ 4.21 สัญญาณรูปไซน์ที่ผ่านวงจรอินสทรูเมนต์ร่วมกับวงจรออดิโอ



Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่ป้อนให้วงจรมอนิเตอร์ร่วมกับวงจรรอดีไอ

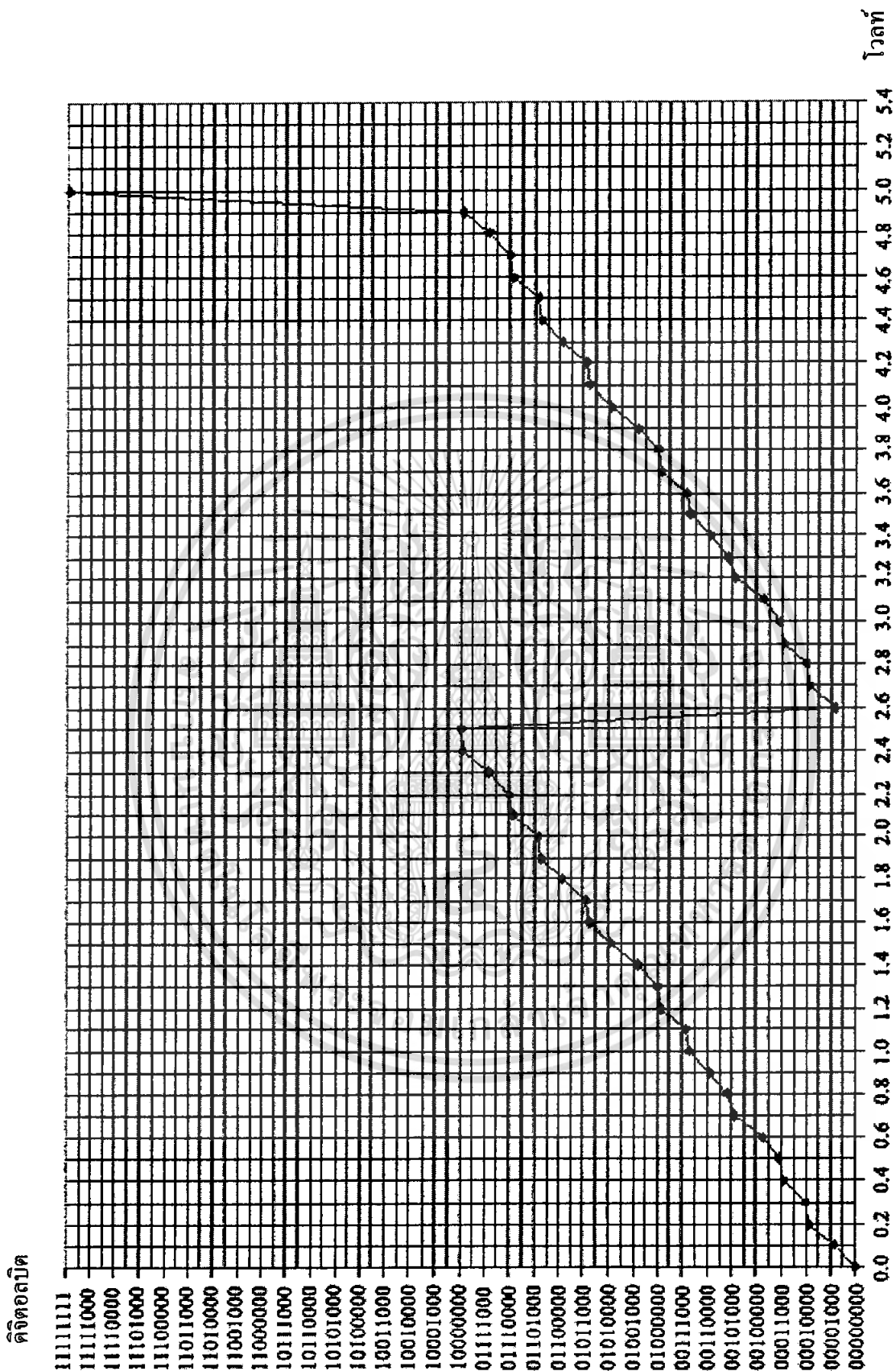
Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงที่ออกจากวงจรมอนิเตอร์ร่วมกับวงจรรอดีไอ

รูปที่ 4.22 สัญญาณเสียงที่ผ่านวงจรมอนิเตอร์ร่วมกับวงจรรอดีไอ

#### 4.2.4 ผลการทดลองการแปลง A/D และ D/A

##### 4.2.4.1 ผลการทดลองการแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล (A/D)

การทดลองการแปลง A/D ทำได้โดยต่อวงจรไมโครคอนโทรลเลอร์ (ภาคผนวก รูปที่ 7) และใช้โปรแกรมการแปลง A/D (ภาคผนวก โปรแกรม 1) โดยป้อนสัญญาณอินพุตเข้าที่พอร์ต P1.0 ในทดลองการหาค่าการแปลง A/D ทำได้โดยป้อนสัญญาณไฟตรงตั้งแต่ 0V - 5V โดยเพิ่มแรงดันทีละ 0.1 V แล้วทำการอ่านค่าดิจิทัลบิดเอาท์พุทจากหลอด LED ที่ต่อกับ Port 0 จากนั้นทำการบันทึกค่า และทำการพล็อต (plot) กราฟ จะได้ผลการทดลองดังรูปที่ 4.23



รูปที่ 4.23 แสดงกราฟผลการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณคิจิตอล

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

#### 4.2.4.2 ผลการทดลองการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนาล็อก (D/A)

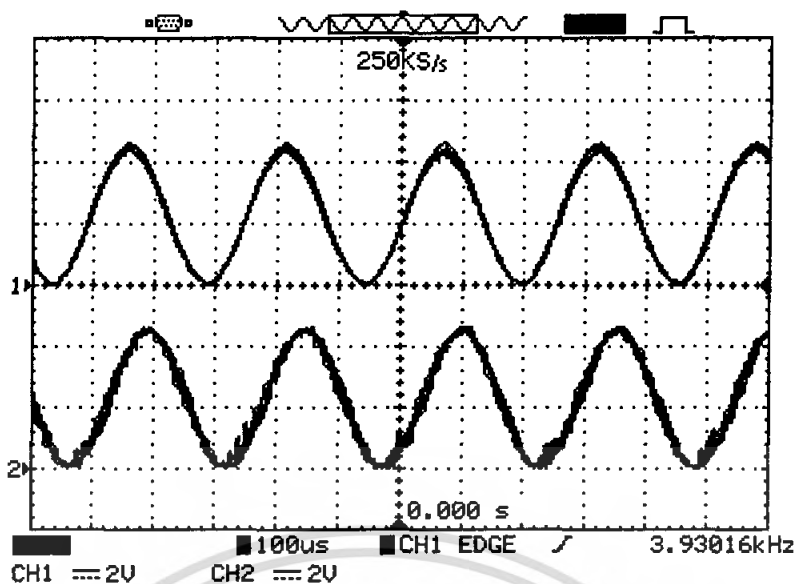
การทดลองการแปลง D/A ทำได้โดยต่อวงจรไมโครคอนโทรลเลอร์ (ภาคผนวก รูปที่ 7) และใช้โปรแกรมการแปลง D/A (ภาคผนวก โปรแกรม 2) โดยการสร้างอินพุตเป็นบิตดิจิทัล จากตัวไมโครคอนโทรลเลอร์ จากนั้นทำการวัดระดับแรงดันเอาต์พุตที่พอร์ท DA0 แล้วทำการบันทึกค่าดังตารางที่ 4.1

ตารางที่ 4.1 ตารางแสดงผลการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนาล็อก

D7	D6	D5	D4	D3	D2	D1	D0	V
1	0	0	0	0	0	0	0	2.5
0	1	0	0	0	0	0	0	1.3
0	0	1	0	0	0	0	0	0.7
0	0	0	1	0	0	0	0	0.3
0	0	0	0	1	0	0	0	0.15
0	0	0	0	0	1	0	0	0.075
0	0	0	0	0	0	1	0	0.038
0	0	0	0	0	0	0	1	0.018

#### 4.2.4.3 ผลการทดลองการแปลง A/D และ D/A

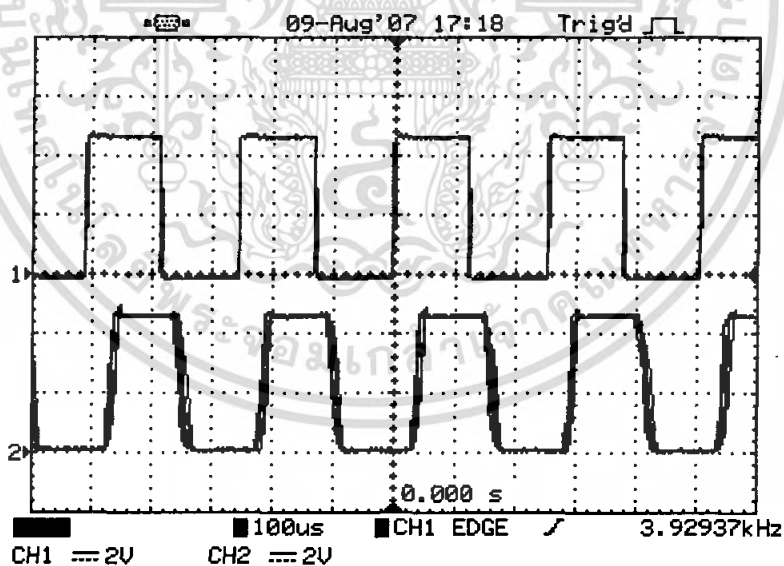
การทดลองการแปลง A/D และ D/A ทำได้โดยต่อวงจรไมโครคอนโทรลเลอร์ (ภาคผนวก รูปที่ 7) และใช้โปรแกรมการแปลง A/D และ D/A (ภาคผนวก โปรแกรม 2) โดยทำการป้อนสัญญาณรูปไซน์, สี่เหลี่ยม และสามเหลี่ยม ตามลำดับ ที่พอร์ท P1.0 จากนั้นทำการวัดสัญญาณเอาต์พุตที่พอร์ท DA0 ผลการทดลองแสดงดังรูปที่ 4.24 , รูปที่ 4.25 และ รูปที่ 4.26



Channel 1 แสดงสัญญาณอินพุตรูปไซน์  $f = 4 \text{ kHz}$

Channel 2 แสดงสัญญาณรูปไซน์ที่ผ่านการแปลง A/D และ D/A แล้ว

รูปที่ 4.24 สัญญาณรูปไซน์ที่ผ่านวงจร A/D และ D/A

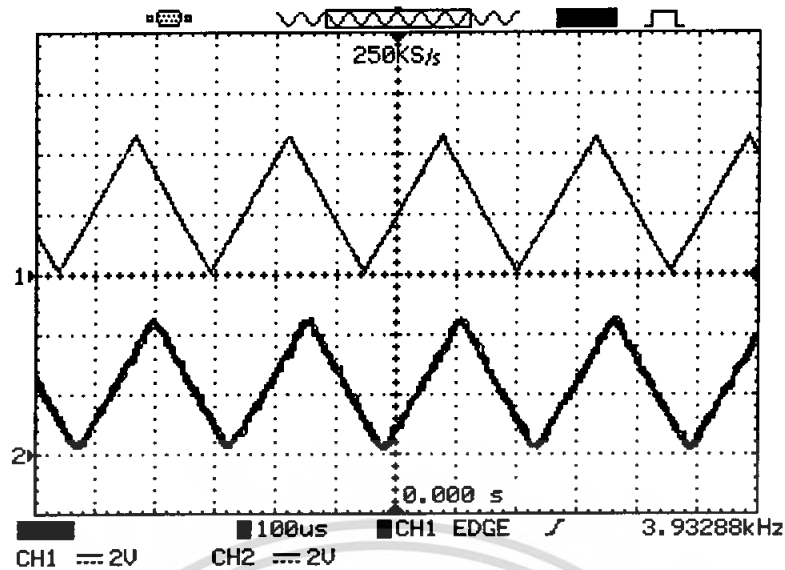


Channel 1 แสดงสัญญาณอินพุตรูปสี่เหลี่ยม  $f = 4 \text{ kHz}$

Channel 2 แสดงสัญญาณรูปสี่เหลี่ยมที่ผ่านการแปลง A/D และ D/A แล้ว

รูปที่ 4.25 สัญญาณรูปสี่เหลี่ยมที่ผ่านวงจร A/D และ D/A

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



Channel 1 แสดงสัญญาณอินพุตรูปสามเหลี่ยม  $f = 4 \text{ kHz}$

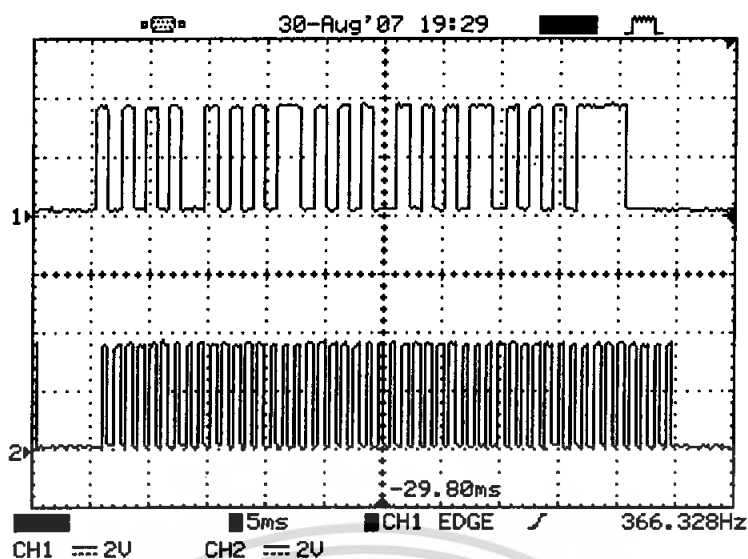
Channel 2 แสดงสัญญาณรูปสามเหลี่ยมที่ผ่านการแปลง A/D และ D/A แล้ว

รูปที่ 4.26 สัญญาณรูปสามเหลี่ยมที่ผ่านวงจร A/D และ D/A

#### 4.2.5 ผลการทดลองการส่งและรับข้อมูลผ่าน TRW

การทดลองการส่งและรับข้อมูลผ่าน TRW ทำได้โดยต่อวงจรไมโครคอนโทรลเลอร์เข้ากับโมดูล TRW (ภาคผนวก รูปที่ 8) สองชุด และใช้โปรแกรมควบคุมการส่งและการรับ (ภาคผนวก โปรแกรม 3 และ โปรแกรม 4 ตามลำดับ)

การวัดข้อมูลภาคส่งทำได้โดยวัดสัญญาณที่ไมโครคอนโทรลเลอร์ที่เซตเป็นภาคส่ง โดยวัดสัญญาณข้อมูลที่ขา 25 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ หรือขา Data ของ TRW เทียบกับสัญญาณ clock ที่ขา 24 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ หรือขา CLK1 ของ TRW ผลการทดลองแสดงดังรูปที่ 4.27

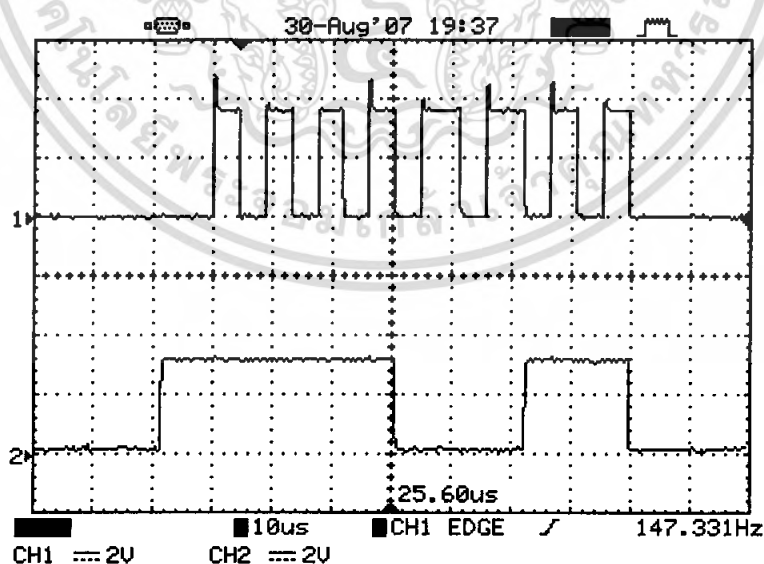


Channel 1 แสดงสัญญาณ Data Tx 8 บิต และ header 40 บิต

Channel 2 แสดงสัญญาณ clock ที่  $f = 500 \text{ Hz}$

รูปที่ 4.27 แสดงสัญญาณข้อมูลทางภาคส่ง

ส่วนการรับข้อมูลภาครับทำได้โดยวัดสัญญาณที่ไมโครคอนโทรลเลอร์ที่เซตเป็นภาครับ โดยวัดข้อมูลที่ขา 25 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ หรือขา Data ของ TRW เทียบกับสัญญาณ clock ที่ขา 24 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ หรือขา CLK1 ของ TRW ผลการทดลองแสดงดังรูปที่ 4.28



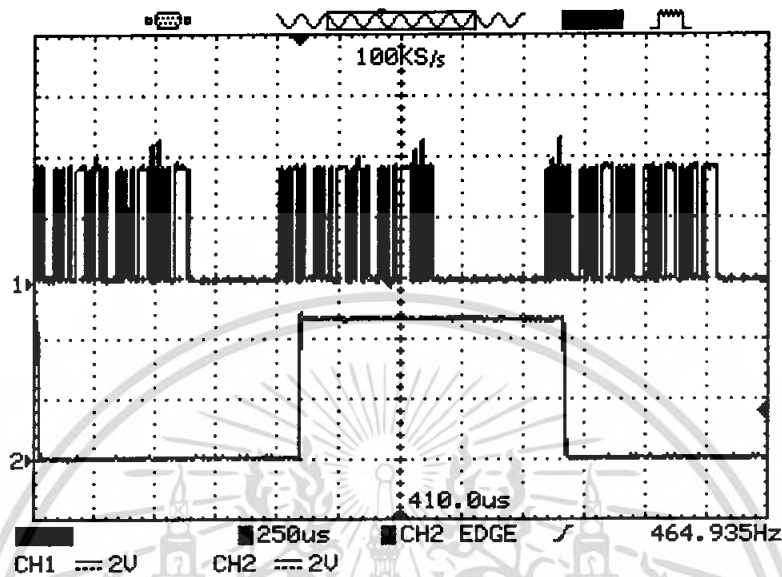
Channel 1 แสดงสัญญาณ clock ที่  $f = 500 \text{ Hz}$

Channel 2 แสดงสัญญาณ Data Rx 8 บิต

รูปที่ 4.28 แสดงสัญญาณข้อมูลทางภาครับ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับใช้ภายในห้องปฏิบัติการเท่านั้น เมื่อผู้ยืมเอกสารให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้คัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ส่วนการวัดเวลาที่ใช้ในการส่งข้อมูลต่อการส่ง 1 ครั้ง ทำได้โดยวัดสัญญาณที่พอร์ท P1.0 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ แล้วนำค่าที่ได้ของสัญญาณมาคำนวณหาเวลาที่ใช้ในการส่งข้อมูลต่อการส่ง 1 ครั้ง จากการทดลองสามารถคำนวณได้ 1.1 ms ดังรูปที่ 4.29

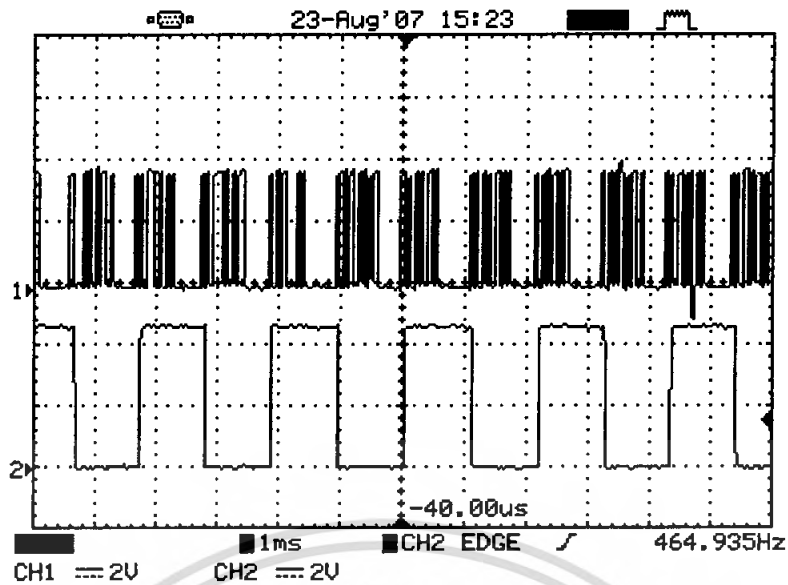


Channel 1 แสดงสัญญาณ Data และ คีลย์ 500 us

Channel 2 แสดงเวลาที่ใช้ในการส่งข้อมูลต่อการส่ง 1 ครั้ง

รูปที่ 4.29 แสดงเวลาที่ใช้ในการส่งข้อมูลต่อการส่ง 1 ครั้ง

ในการทดลองการส่งอัตราการแซมปลิงทำได้โดยต่อวงจรไมโครคอนโทรลเลอร์เข้ากับโมดูล TRW (ภาคผนวก รูปที่ 8) สองชุด และใช้โปรแกรมควบคุมการส่งและการรับ (ภาคผนวก โปรแกรม 3 และ โปรแกรม 6 ตามลำดับ) แล้ววัดสัญญาณที่ผ่านการแปลง D/A ที่พอร์ท DA0 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ที่ภาครับ จากการทดลองสามารถคำนวณอัตราการส่งการแซมปลิงได้ 930 Hz ดังรูปที่ 4.30



Channel 1 แสดงสัญญาณที่ได้จากการแชนเปลิ่ง

Channel 2 แสดงสัญญาณรูปสี่เหลี่ยม  $f = 450 \text{ Hz}$

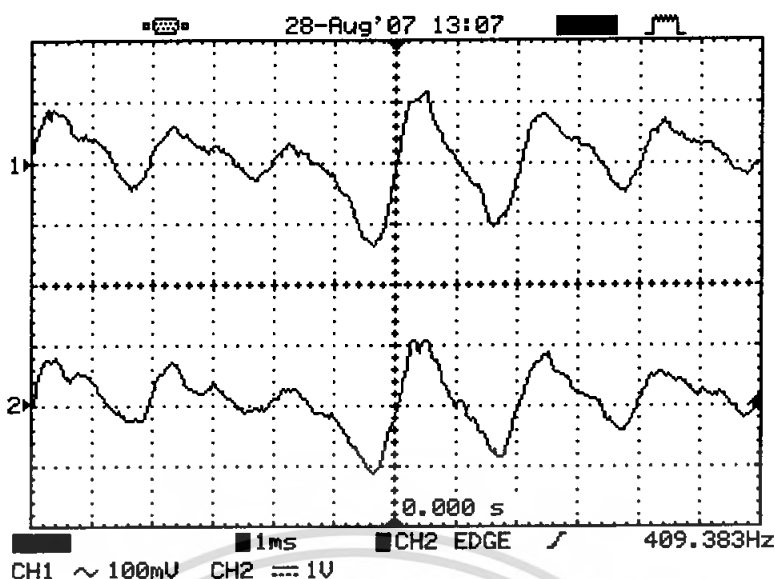
รูปที่ 4.30 แสดงอัตราการแชนเปลิ่ง

### 4.3 ผลการทดลองวงจรสื่อสารไร้สาย

#### 4.3.1 ผลการทดลองวงจร Instrument Amplifier

การทดลองวงจรรวมทำได้โดยต่อวงจรรวม (ภาคผนวก รูปที่ 9) และใช้โปรแกรมควบคุมการส่งและการรับข้อมูล (ภาคผนวก โปรแกรม 5 และ โปรแกรม 6 ตามลำดับ)

จากนั้นทำการวัดสัญญาณอินพุตที่จุด 1 ในวงจร หรือขา V2 ของวงจรอินสทรูเมนต์ใน channel 1 แล้วทำการวัดสัญญาณเอาต์พุตที่จุด 2 ใน channel 2 ผลการทดลองแสดงดังรูปที่ 4.31

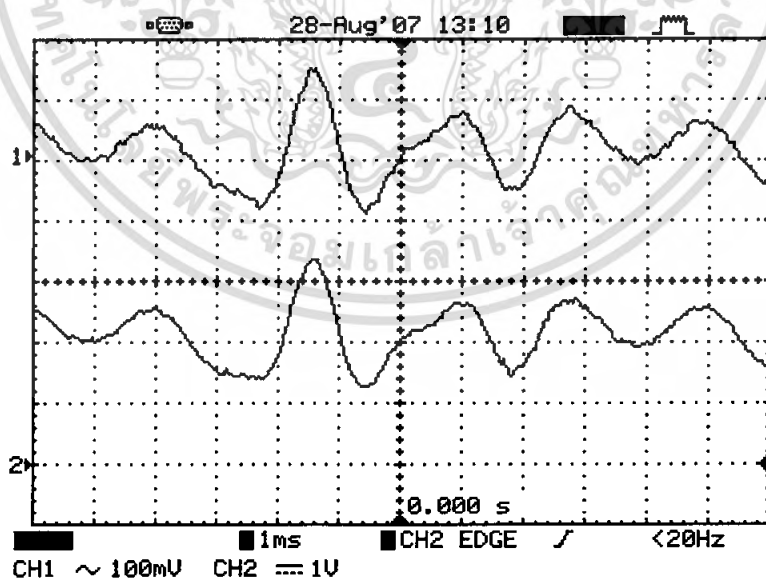


Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่ป้อนให้วงจรรวม

Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงที่ออกจากวงจรอินสทรูเมนต์

รูปที่ 4.31 แสดงสัญญาณเสียงที่ออกจากวงจรอินสทรูเมนต์

จากนั้นทำการวัดสัญญาณอินพุตที่จุด 1 ในวงจร หรือขา V2 ของวงจรอินสทรูเมนต์ใน channel 1 แล้วทำการวัดสัญญาณเอาต์พุตที่จุด 3 ใน channel 2 ผลการทดลองแสดงดังรูปที่ 4.32



Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่ป้อนให้วงจรรวม

Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงที่ออกจากวงจรยกระดับสัญญาณ

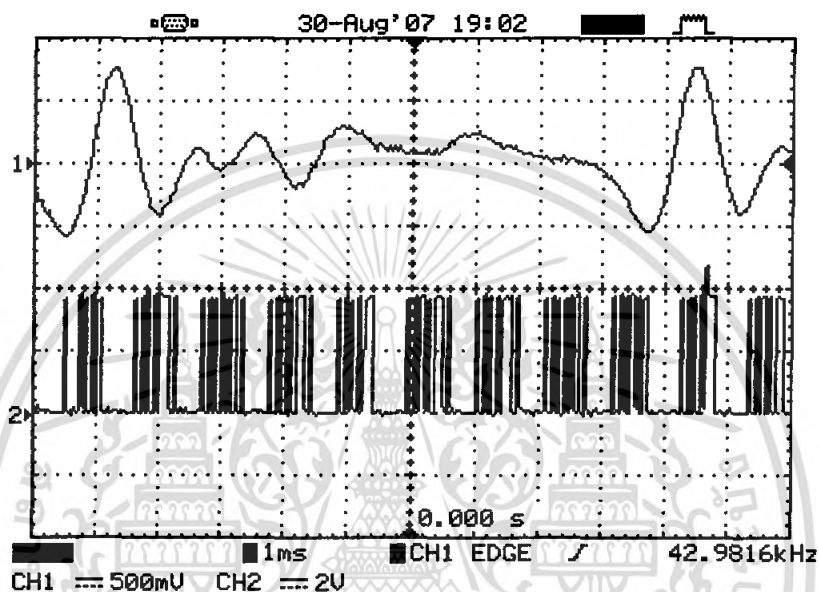
รูปที่ 4.32 แสดงสัญญาณเสียงที่ออกจากวงจรยกระดับสัญญาณ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## 4.3.2 ผลการทดลองวงจร A/D และ D/A

### 4.3.2.1 ผลการทดลองวงจร A/D

จากนั้นทำการวัดสัญญาณอินพุตที่จุด 1 ในวงจร หรือขา V2 ของวงจรอินสทรูเมนต์ใน channel 1 แล้วทำการวัดสัญญาณเอาต์พุตที่จุด 4 หรือขา 25 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ที่ภาคส่งใน channel 2 ผลการทดลองแสดงดังรูปที่ 4.33



Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่ป้อนให้วงจรรวม

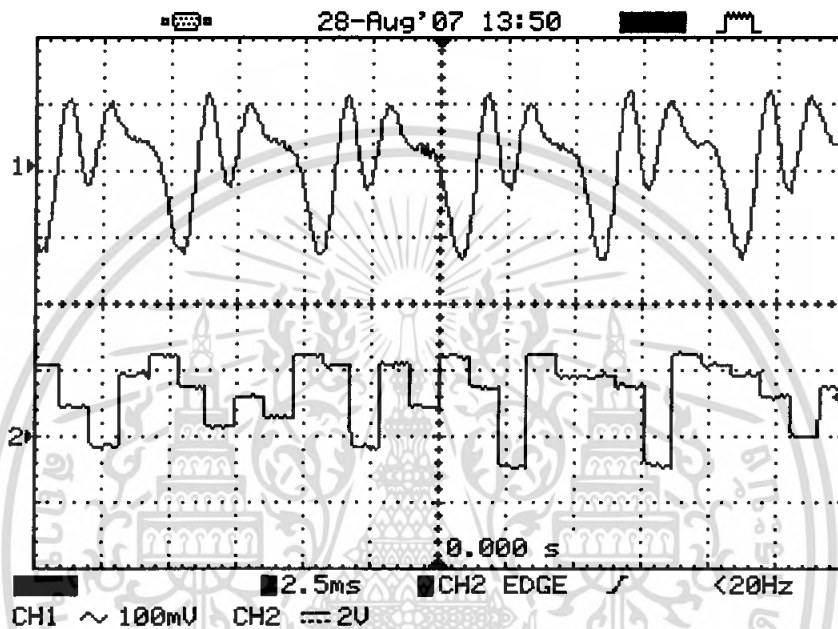
Channel 2 แสดงสัญญาณที่แปลง A/D แล้ว

รูปที่ 4.33 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านการแปลง A/D

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

#### 4.3.2.2 ผลการทดลองวงจร D/A

จากนั้นทำการวัดสัญญาณอินพุตที่จุด 1 ในวงจร หรือขา V2 ของวงจรอินสทรูเมนต์ใน channel 1 แล้วทำการวัดสัญญาณเอาต์พุตที่จุด 5 หรือขา DA0 ของไมโครคอนโทรลเลอร์ที่ภาครับใน channel 2 ผลการทดลองแสดงดังรูปที่ 4.34



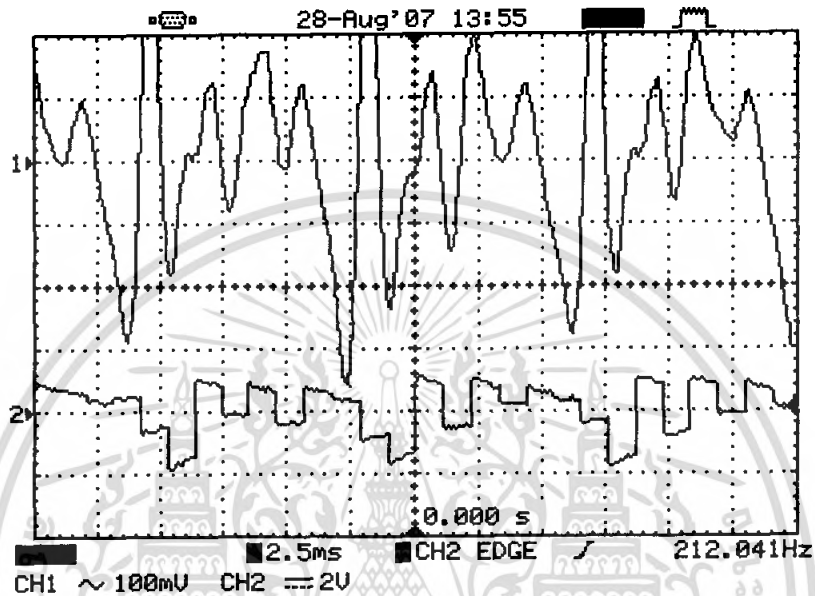
Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่ป้อนให้วงจรรวม

Channel 2 แสดงสัญญาณที่แปลง D/A แล้ว

รูปที่ 4.34 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านการแปลง D/A

### 4.3.3 ผลการทดลองวงจร Audio Amplifier

จากนั้นทำการวัดสัญญาณอินพุตที่จุด 1 ในวงจร หรือขา V2 ของวงจรอินสทรูเมนต์ใน channel 1 แล้วทำการวัดสัญญาณเอาต์พุตที่จุด 6 หรือขา Vout ของวงจรออกซิโ ใน channel 2 ผลการทดลองแสดง ดังรูปที่ 4.35



Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่ป้อนให้วงจรรวม

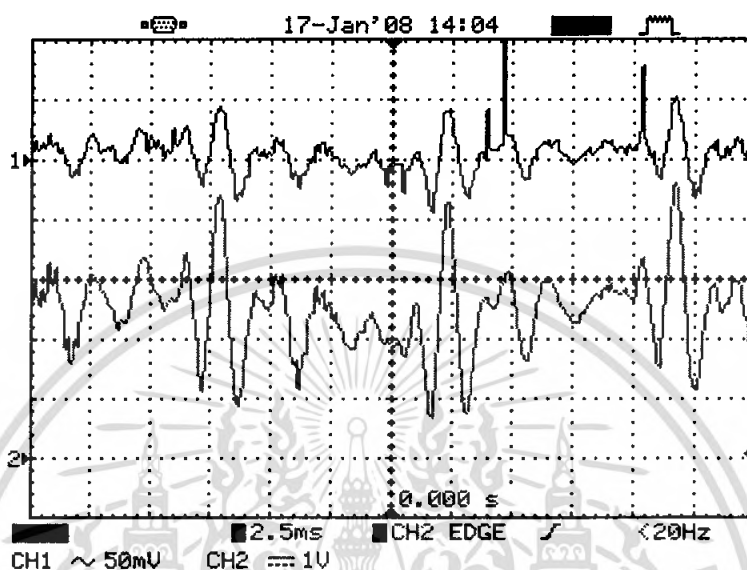
Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงออกจากวงจรออกซิโ

รูปที่ 4.35 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านวงจรออกซิโแอมป์

### 4.4 ผลการทดลองของวงจรโทรศัพท์ที่เมื่อรวมกับวงจรสื่อสารไร้สาย

ในส่วนสุดท้ายเมื่อทำการเชื่อมวงจร โทรศัพท์เข้ากับวงจรสื่อสารไร้สาย (ภาคผนวกรูปที่ 10) จากนั้นทำการกดหมายเลขติดต่อผู้รับ เมื่อผู้รับทำการรับสายแล้วทำการวัดสัญญาณเสียงที่จุดต่างๆของวงจร โดยเริ่มจากสัญญาณเสียงที่ผู้เรียกพูดจากไมโครโฟนไปจนถึง สัญญาณเสียงที่ถูกส่งไปในสายโทรศัพท์

เมื่อผู้เรียกทำการพูดใส่ไมโครโฟน จะได้สัญญาณเสียงดังแสดงในรูปที่ 4. ใน Channel 1 จากนั้น วงจรอินสทรูเมนต์แอมป์ (ภาคผนวกรูปที่ 5) จะทำการขยายและขจัดระดับสัญญาณเสียง จะได้ สัญญาณเสียงดังแสดงในรูปที่ 4.36 ใน Channel 2



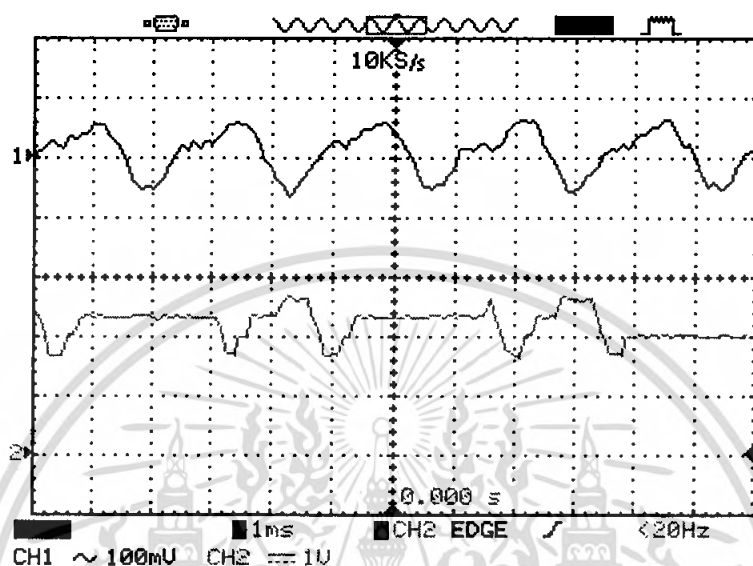
Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงจากไมโครโฟน

Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านการขจัดระดับสัญญาณ

รูปที่ 4.36 แสดงสัญญาณเสียงจากไมโครโฟนที่ผ่านการขจัดระดับสัญญาณ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากนั้นสัญญาณเสียงจะถูกส่งเข้าสู่ไมโครคอนโทรลเลอร์และทำการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล แล้วถูกส่งผ่านโมดูล TRW ไปยังฝั่งรับผ่านการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนาลอก จะได้สัญญาณเสียงดังแสดงในรูปที่ 4.37 ใน Channel 2



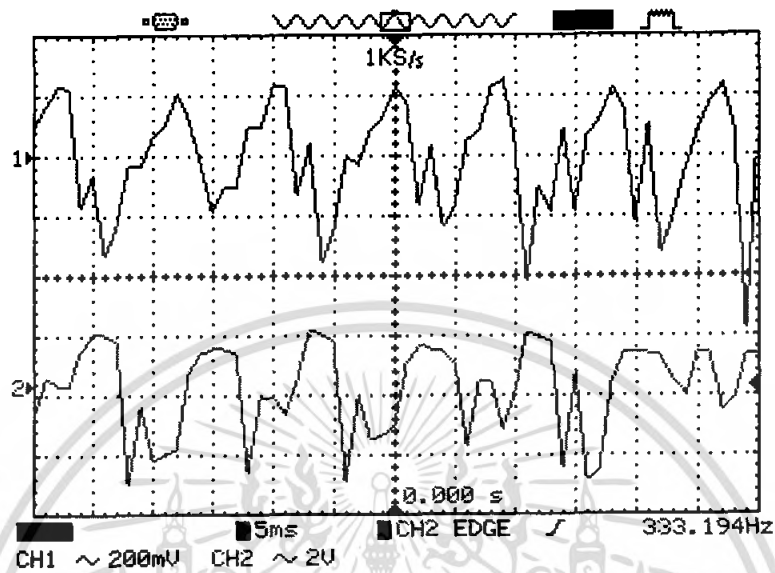
Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงจากไมโครโฟน

Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงหลังจากการส่งผ่าน TRW

รูปที่ 4.37 แสดงสัญญาณเสียงจากไมโครโฟนหลังจากการส่งผ่าน TRW

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากนั้นสัญญาณเสียงจะถูกกำจัดไฟกระแสดตรงแล้วถูกส่งเข้าไปในสายโทรศัพท์ จะได้สัญญาณดังรูปที่ 4.38 ใน Channel 2



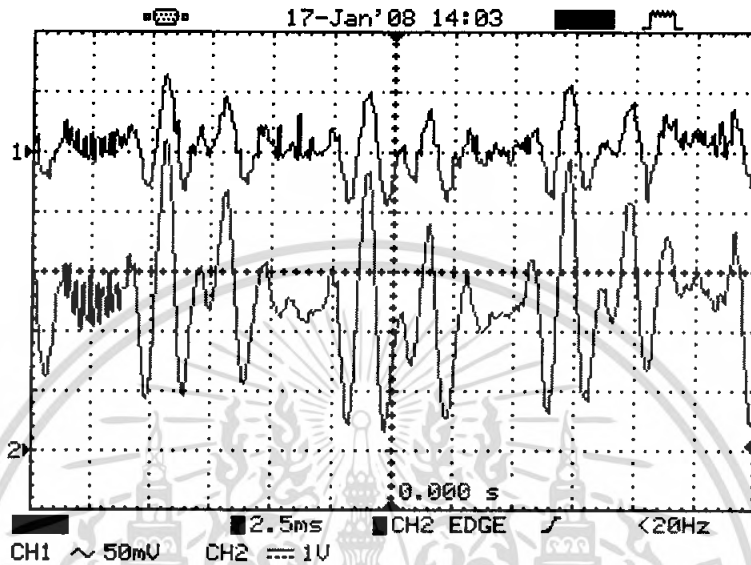
Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงจากไมโครโฟน

Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงที่ส่งผ่านสายโทรศัพท์

รูปที่ 4.38 แสดงสัญญาณเสียงจากไมโครโฟนที่ส่งผ่านสายโทรศัพท์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

ในส่วนของสัญญาณเสียงที่ส่งมาจากผู้รับสายผ่านสายโทรศัพท์ จะได้สัญญาณเสียงดังรูปที่ 4.39 ใน Channel 1 สัญญาณเสียงนั้นจะถูกยกระดับสัญญาณ เพื่อเข้าสู่ไมโครคอนโทรลเลอร์เพื่อทำการแปลงสัญญาณแอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัล แล้วส่งผ่าน โมดูล TRW ไปยังฝั่งรับ



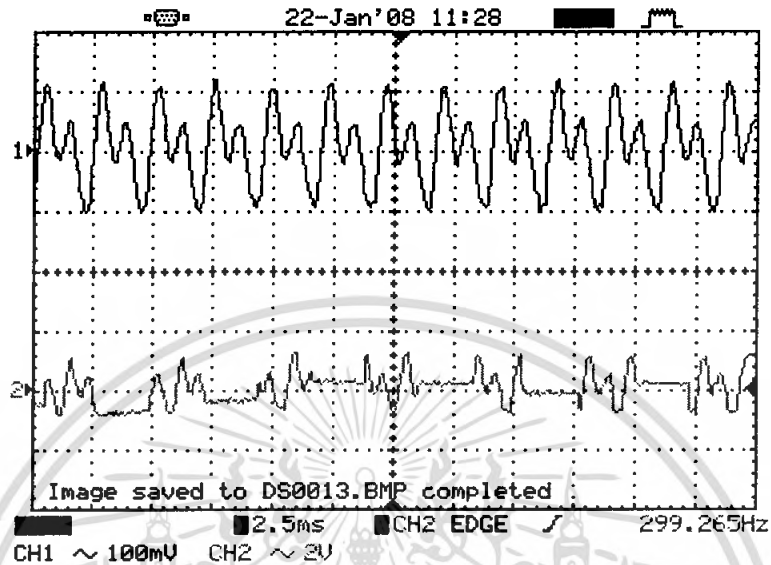
Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่รับจากสายโทรศัพท์

Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านการยกระดับสัญญาณ

รูปที่ 4.39 แสดงสัญญาณเสียงที่ผ่านการยกระดับสัญญาณ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

เมื่อโมดูล TRW ฝั่งรับรับสัญญาณจะส่งข้อมูลให้ไมโครคอนโทรลเลอร์ เพื่อทำการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนาล็อก จะได้สัญญาณเสียงดังรูปที่ 4.40 ใน Channel 2



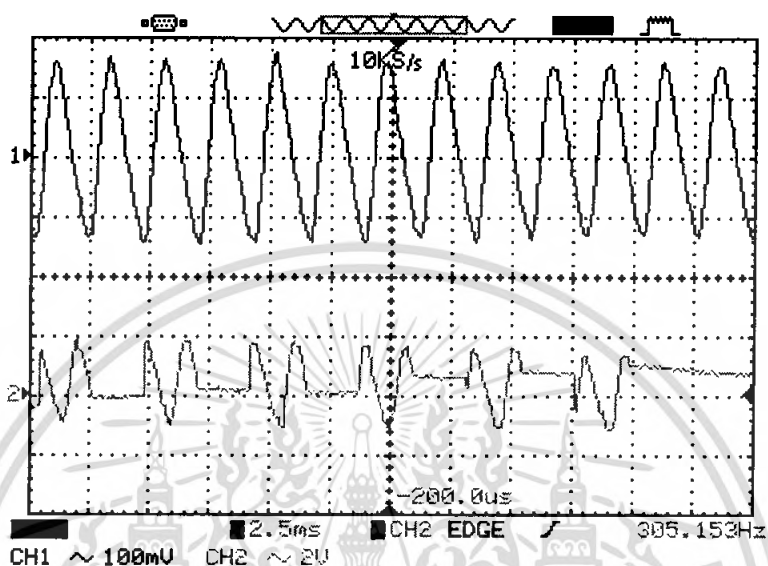
Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่รับจากสายโทรศัพท์

Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงหลังจากการส่งผ่าน TRW

รูปที่ 4.40 แสดงสัญญาณเสียงหลังจากการส่งผ่าน TRW

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

จากนั้นสัญญาณเสียงจะถูกขยายกำลังด้วยวงจรออดิโอแอมป์ (ภาคผนวกรูปที่ 6) จะได้สัญญาณเสียงดังรูปที่ 4.41 ใน Channel 2



Channel 1 แสดงสัญญาณเสียงที่รับจากสายโทรศัพท์

Channel 2 แสดงสัญญาณเสียงหลังผ่านวงจรออดิโอแอมป์

รูปที่ 4.41 แสดงสัญญาณเสียงหลังผ่านวงจรออดิโอแอมป์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## บทที่ 5

### บทวิจารณ์และบทสรุป

โครงการนี้เป็นการศึกษาทดลองใช้โมดูล TRW ในการส่งสัญญาณเสียงแบบไร้สาย โดยโมดูล TRW นั้นมีข้อดีคือ ใช้คิวิตอลมอดูเลตแบบจีเฟสเชค (GFSK : Gaussian Phase Shift Keying) มาจากเทคนิคการมอดูเลตแบบเอฟเอสเค (FSK) เพื่อเพิ่มประสิทธิภาพในการใช้แบนด์วิดท์ และง่ายต่อการใช้งาน

โดยในโครงการนี้ประกอบด้วย 6 ส่วนดังนี้

1. วงจรเสียงพูด ทำหน้าที่เปลี่ยนสัญญาณเสียงพูดให้เป็นสัญญาณไฟฟ้าแล้วส่งไปยังคู่สนทนา และเปลี่ยนสัญญาณไฟฟ้าที่ส่งมาจากคู่สนทนาให้เป็นสัญญาณเสียงพูด ทำให้พูดคุยกันได้ อีกทั้งทำหน้าที่เชื่อมส่วนต่างๆเข้ากับสายโทรศัพท์ เช่น เชื่อมวงจรกำเนิดสัญญาณความถี่คู่ให้สามารถส่งสัญญาณความถี่คู่ไปยังสายโทรศัพท์ได้ อีกทั้งยังสามารถใช้งานฟังก์ชัน(Function) ต่างๆ เช่น ฟังก์ชันเงียบเสียง (Mute) ฟังก์ชันเลือกการใช้งานสัญญาณพัลส์ (Pulse) หรือ โทน (Tone) เป็นต้น
2. วงจรกำเนิดสัญญาณความถี่คู่ ทำหน้าที่สร้างสัญญาณความถี่คู่ตามหมายเลขโทรศัพท์ที่กด ทำให้สามารถกำหนดหมายเลขที่จะติดต่อกับผู้รับได้ โดยสัญญาณที่สร้างขึ้นมาจะมีความถี่แรกเหมือนกันในแถวเดียวกัน และจะมีความถี่ที่สองเหมือนกันในหลักเดียวกัน
3. วงจรเสียงเรียก วงจรส่วนนี้เป็นวงจรที่เชื่อมระหว่างวงจรของเครื่องโทรศัพท์กับอุปกรณ์ของชุมสาย วงจรนี้จะกำเนิดเสียงเรียกเมื่อมีการติดต่อมาจากที่อื่น และจะถูกตัดออกไปเมื่อมีการยกหูโทรศัพท์
4. วงจรปริแอมป์ ซึ่งทำหน้าที่ขยายสัญญาณเสียงที่รับมาจากไมโครโฟน ให้มีแรงดันสูงพอในการใช้งานร่วมกับไมโครคอนโทรลเลอร์ โดยวงจรปริแอมป์ นั้นได้เลือกใช่วงจรขยายสัญญาณผลต่าง ซึ่งมีข้อดีคือสามารถลดสัญญาณรบกวนได้ดี และยังใช้งานร่วมกับวงจรกลับแรงดันและวงจรยกระดับสัญญาณอีกด้วย
5. วงจรไมโครคอนโทรลเลอร์เพื่อใช้ในการแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล และการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนะล็อกโดยเลือกได้ใช้ ไมโครคอนโทรลเลอร์ที่มี การแปลงสัญญาณแอนะล็อกเป็นสัญญาณดิจิทัล และการแปลงการแปลงสัญญาณดิจิทัลเป็นสัญญาณแอนะล็อกในตัวเพื่อลดขนาดของวงจร ทำให้วงจรมีความคล่องตัวเหมาะสมแก่การใช้งานแบบไร้สาย โดยวงจรไมโครคอนโทรลเลอร์ยังทำหน้าที่ควบคุมการทำงานของ โมดูล TRW ให้สามารถทำงานได้
6. วงจรขยายกำลังงาน ทำหน้าที่ขยายกำลังงานของสัญญาณเสียง เพื่อใช้ในการขับออกลำโพง

ปัญหาที่พบจากการทดลอง เนื่องจากการส่งอัตราการแซมปลิง ของโมดูล TRW ยังช้าอยู่ อันเป็นผลอันเนื่องมาจากข้อจำกัดของตัวไมโครคอนโทรลเลอร์ ทำให้สามารถส่งสัญญาณเสียงได้ในช่วงความถี่ต่ำ ที่ความถี่สูงๆนั้น การส่งสัญญาณเสียงยังมีความผิดเพี้ยนอยู่มาก และในการเชื่อมกันระหว่างส่วนวงจรโทรศัพท์กับส่วนวงจรสื่อสารไร้สาย จะพบสัญญาณรบกวนที่มาจากสายโทรศัพท์

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

แนวทางการพัฒนานั้น สามารถนำไมโครคอนโทรลเลอร์ที่มีความเร็วในการประมวลผลสูง ซึ่ง  
 เหมาะกับการประมวลผลสัญญาณเสียงมาใช้ และสามารถเพิ่มฟังก์ชันต่าง เช่น การบันทึกหมายเลข  
 โทรศัพท์ แสดงหมายเลขที่ไม่ได้รับ และการบันทึกข้อความเมื่อไม่มีผู้รับ เป็นต้น



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## เอกสารอ้างอิง

- [1] นายสุภุม ลัยกิจมงคล, “วิทยานิพนธ์ เรื่อง การออกแบบวงจรขยายอินสตรูเมนต์แรงดันต่ำโดยใช้ ซีมอส”, 2548
- [2] นายชาญชัย ยศบุญ, นายสลัด ช่างประเสริฐ, “ปริญญานิพนธ์ เรื่อง การออกแบบวงจรแปลงสัญญาณอนาลอกเป็นสัญญาณดิจิทัลแบบเฟสขนาด 6 บิต”, 2545
- [3] นายไพศาล ธรรมรักษา ,นายศุภกร ภาสสารศรี, นายสถิต ศรีมงคล, “ปริญญานิพนธ์ เรื่อง การออกแบบวงจร A/D สำหรับสัญญาณเสียง”, 2541
- [4] นายฉัฐพงษ์ อินทรากิบาล, นางสาวสุรีย์พร เผชญมหาโยธิน, “ปริญญานิพนธ์ เรื่อง POWER AMP MOSFET 400 W”, 2539
- [5] นายปานคม พัฒนพิระเดช, นายภัทรชัย อุบริพุทธิกุล, “ปริญญานิพนธ์ เรื่อง A/D & D/A DEMONSTRATION”, 2541
- [6] นายปานวิทย์ ชูระนุติ, “ปริญญานิพนธ์ เรื่อง เครื่องตอบรับ-ส่งงานทางโทรศัพท์”, 2541
- [7] นายปิติ กิจวรมณี, “ปริญญานิพนธ์ เรื่อง โทรศัพท์ไร้สาย”, 2544

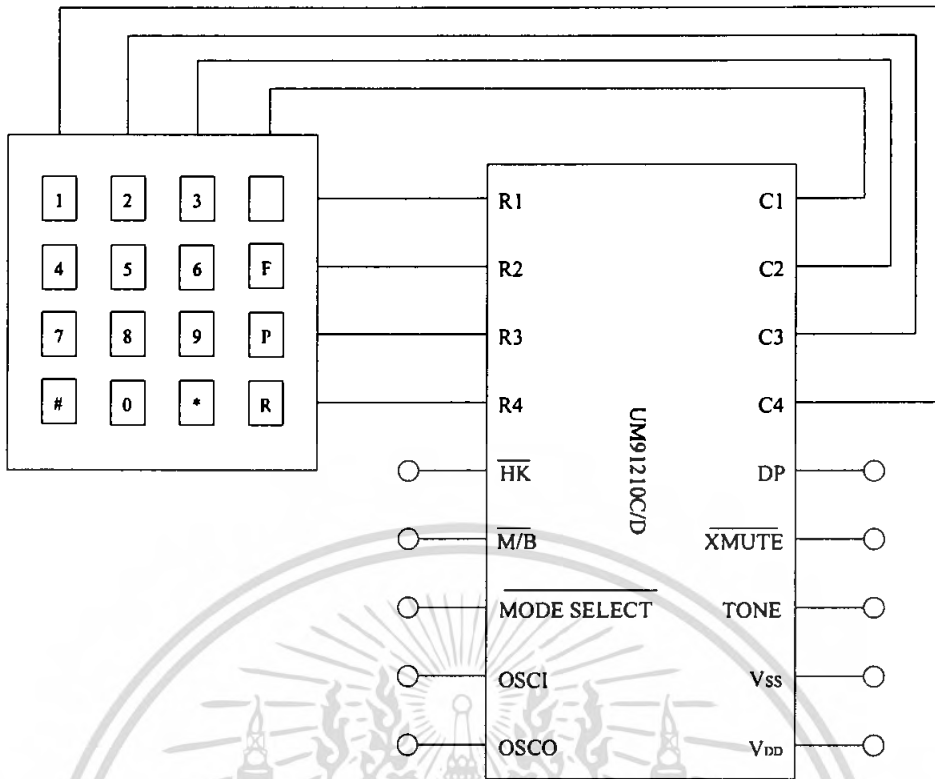


เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

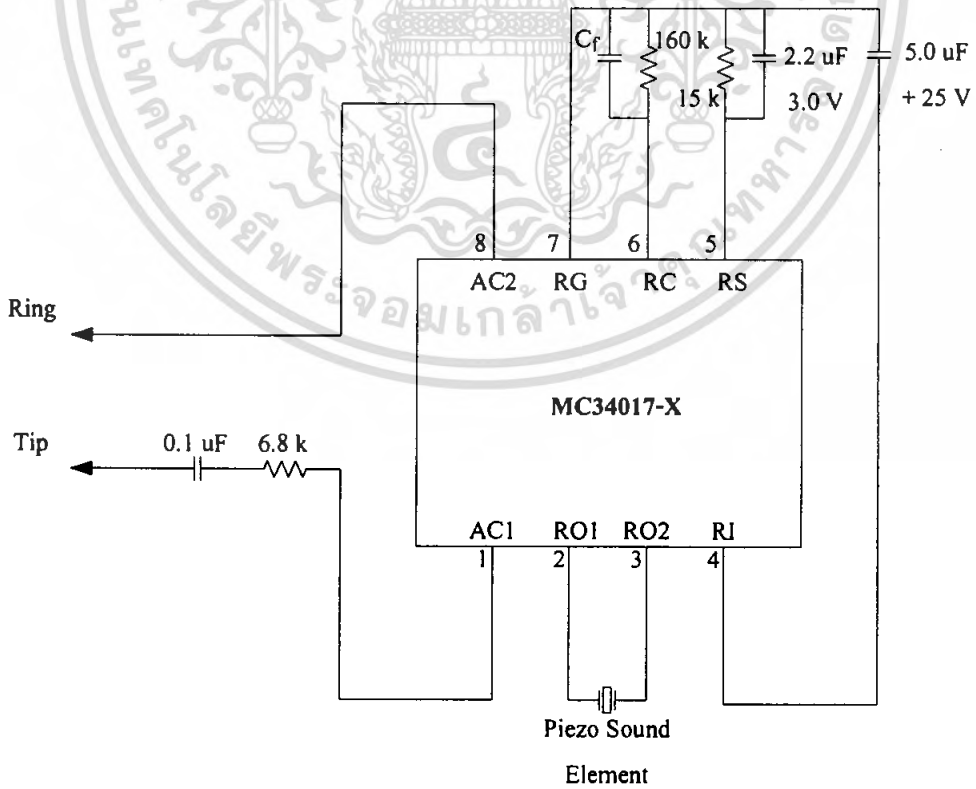


## ภาคผนวก

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

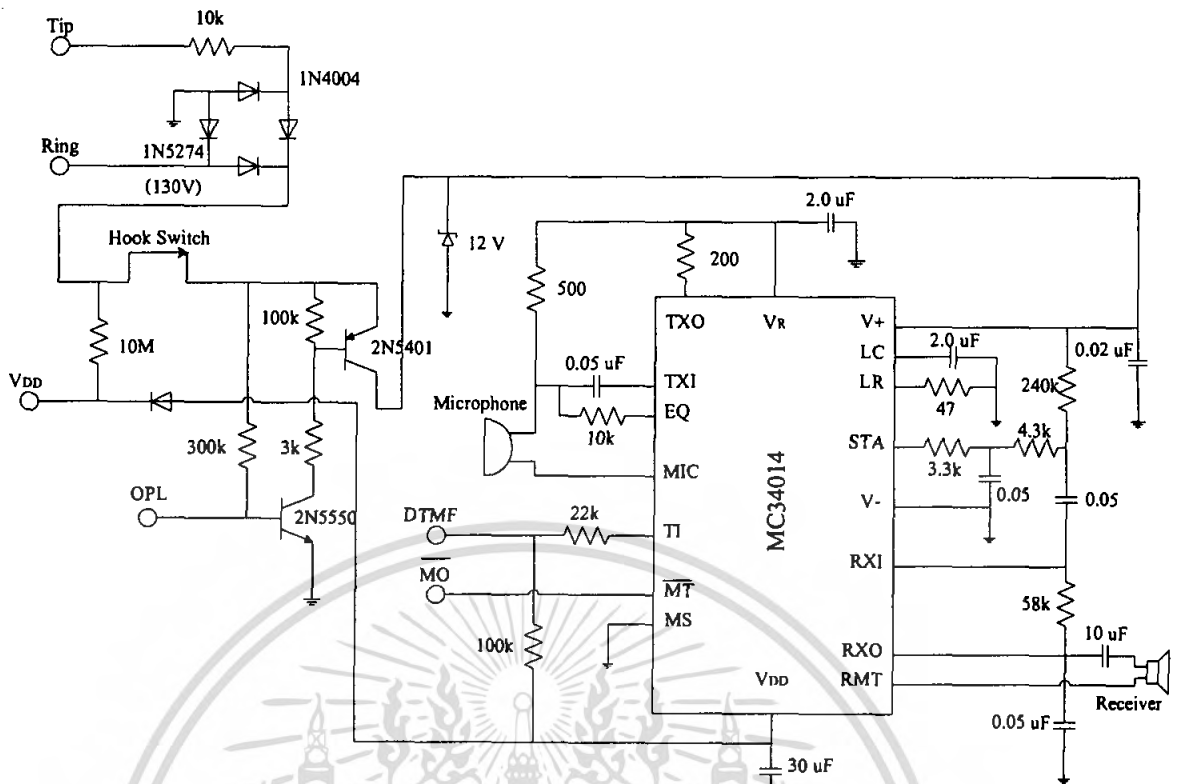


รูปที่ 1 วงจรกำเนิดสัญญาณความถี่ที่เอ็มเอช



รูปที่ 2 วงจรกำเนิดเสียงเรียก

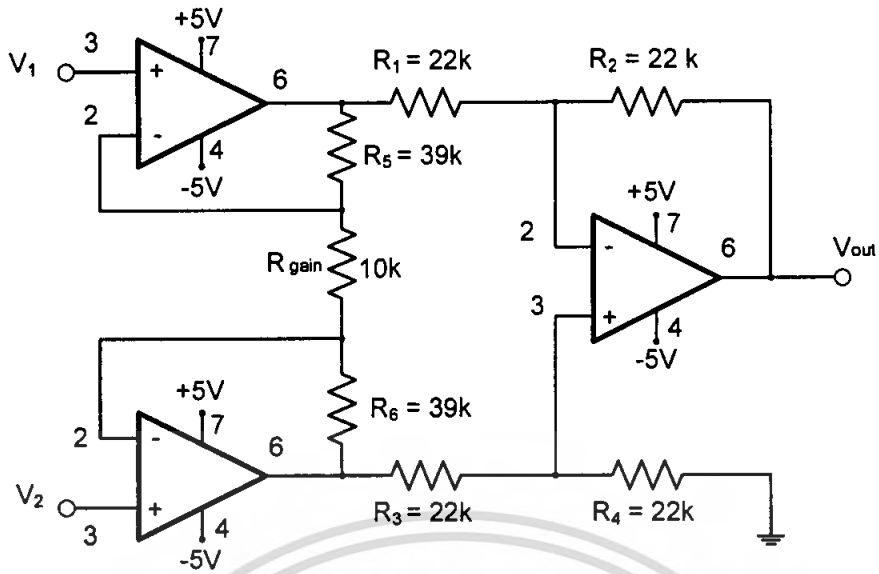
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



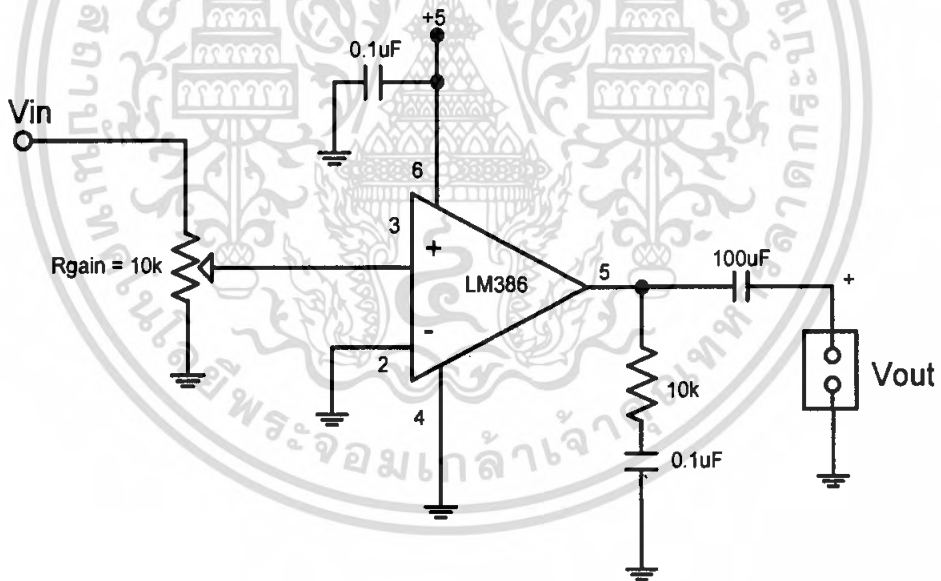
รูปที่ 3 วงจรเสียงพูด

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่จํากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



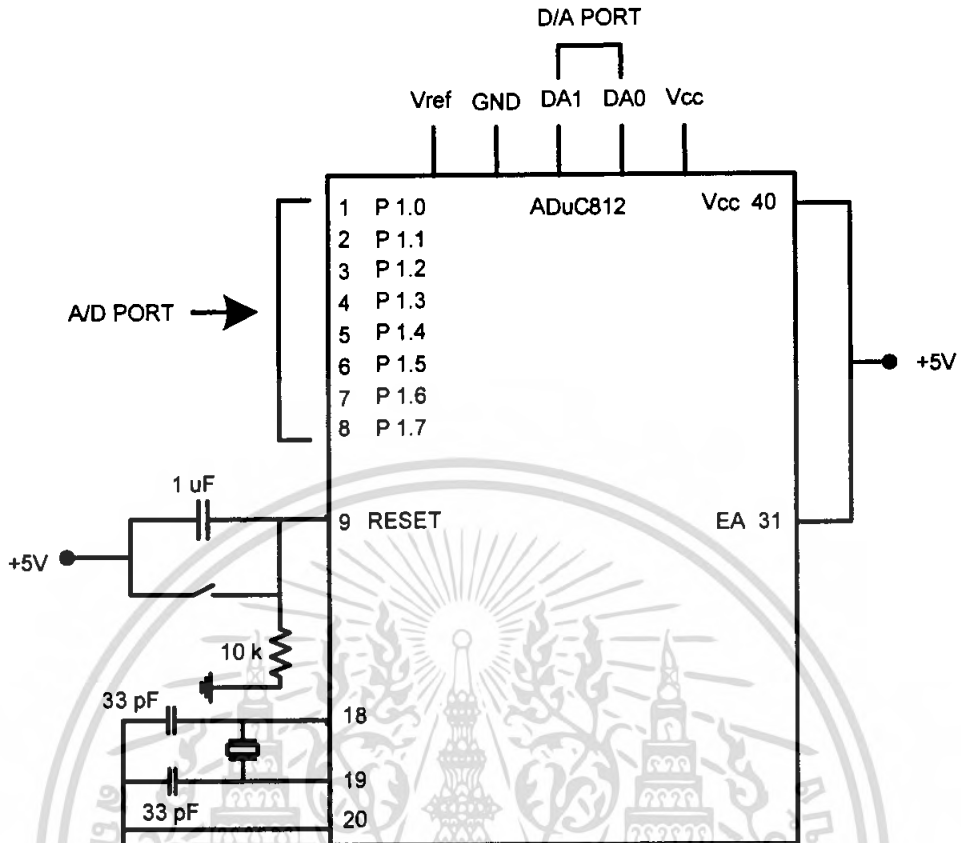


รูปที่ 5 วงจรขยายอินสทรูเมนต์

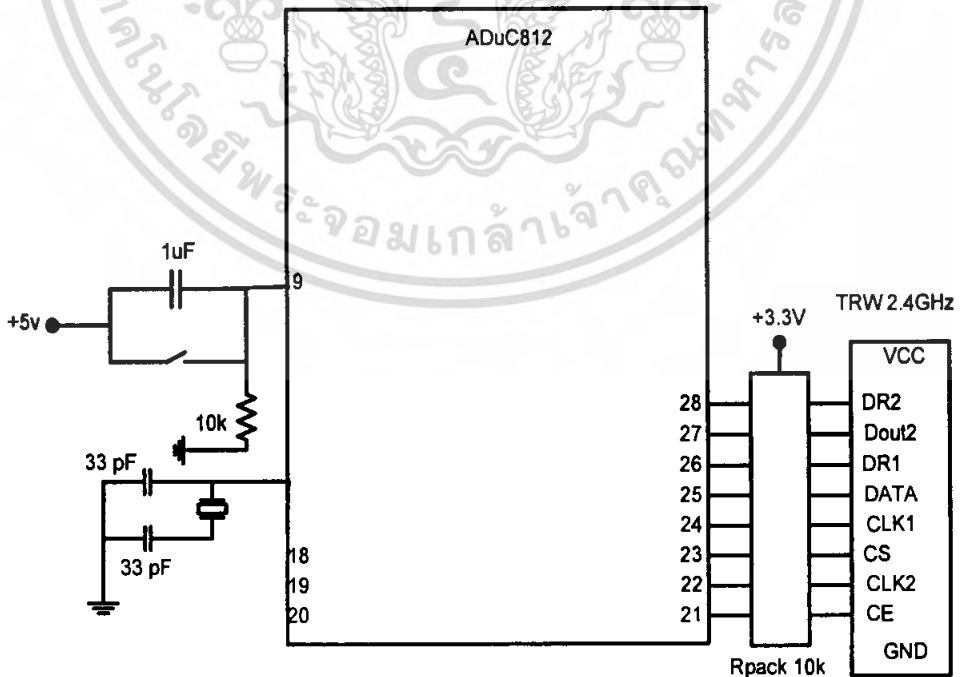


รูปที่ 6 วงจรขยายออกดีไอ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

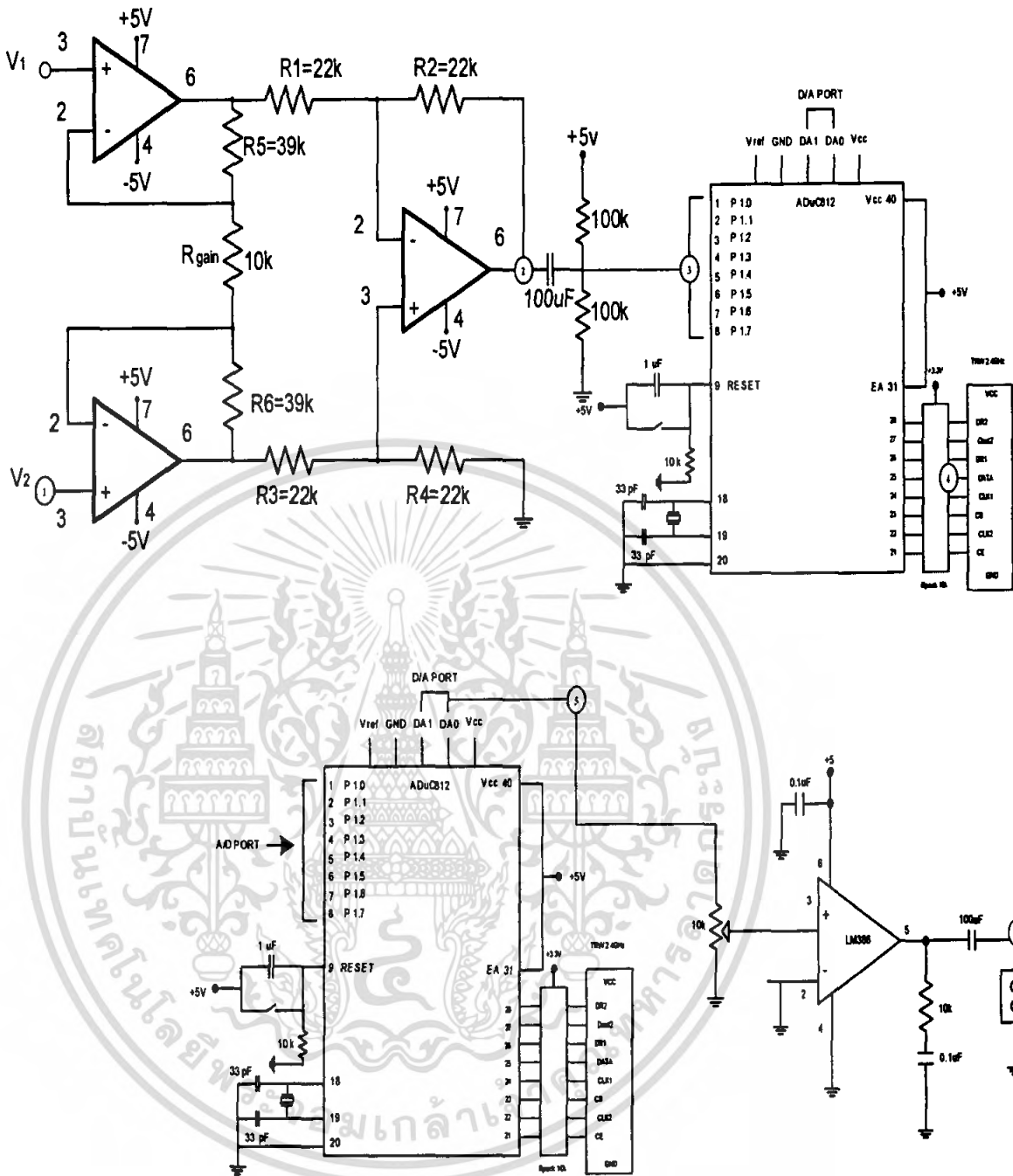


รูปที่ 7 วงจรแปลง A/D และ D/A



รูปที่ 8 วงจรการรับและส่งข้อมูลผ่าน TRW

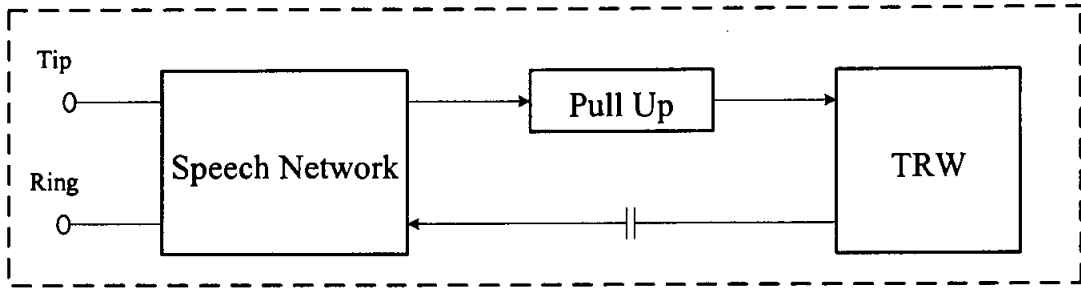
เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



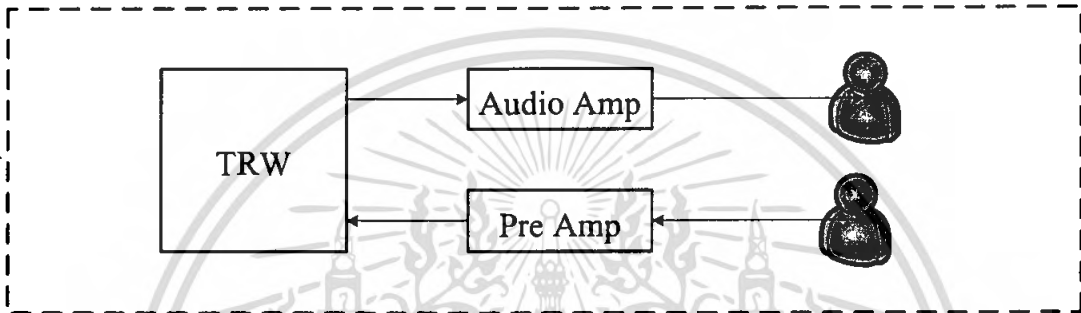
รูปที่ 9 วงจรรวม

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่าจะกรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### Base Telephone

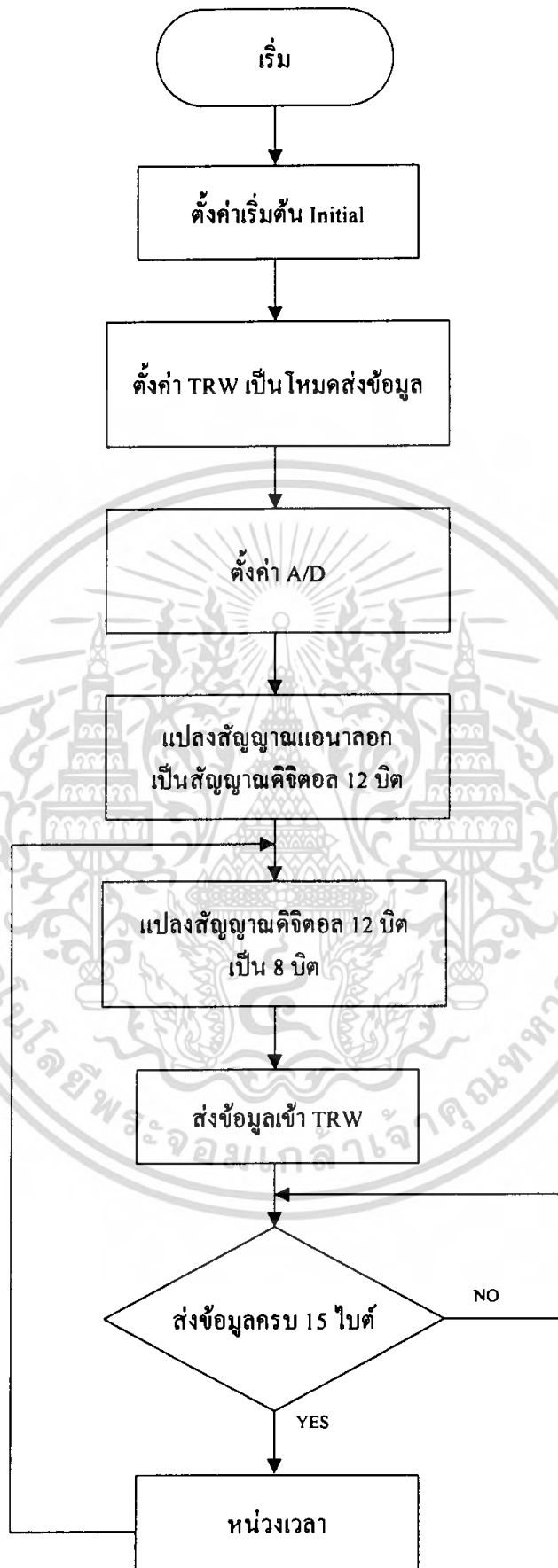


### Phone Handset



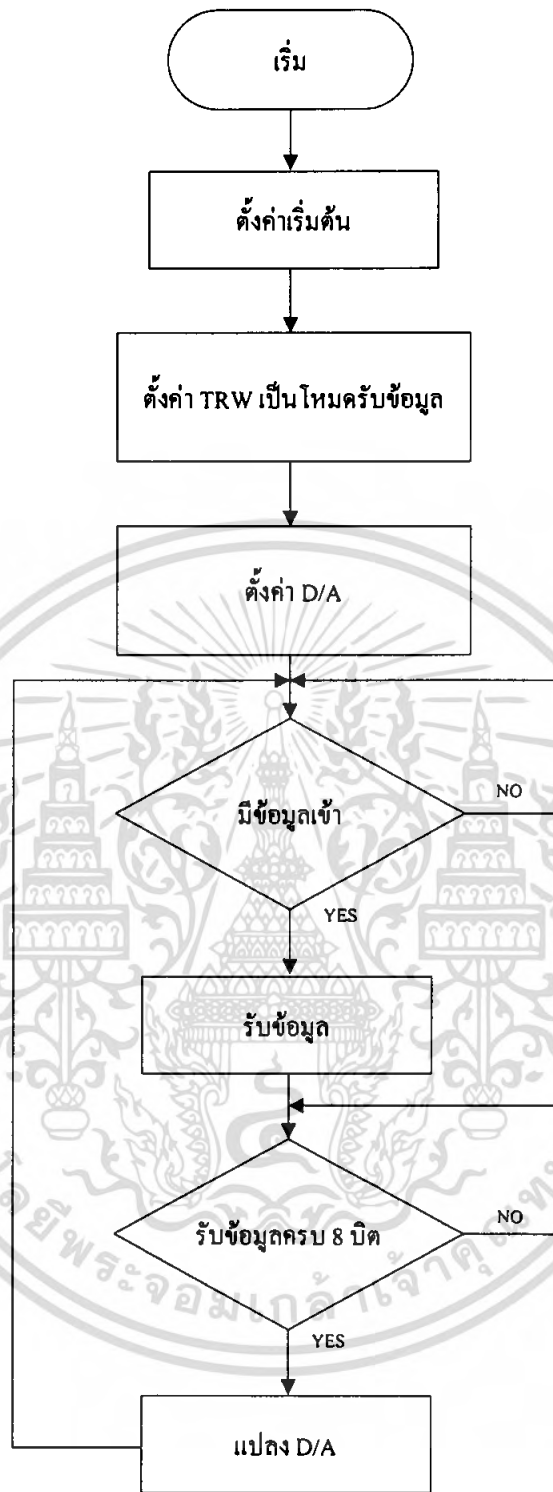
รูปที่ 10 แผนภาพวงจร โทรศัพท์เมื่อรวมกับวงจรสื่อสารไร้สาย

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 11 แผนผังโปรแกรมภาคส่ง

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้ในเพื่อการศึกษาเท่านั้น เมื่ออนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้าไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปที่ 12 แผนผังโปรแกรมภาครับ

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## Program 1 : โปรแกรมการแปลง A/D

```
*****
;
; DEFINE CONSTANTS
*****
CHAN      EQU    0      ; convert this ADC input channel ,chan values can be 0 thru 8
ADCCON1   EQU    0EFH
ADCDATAH  EQU    0DAH
ADCDATAL  EQU    0D9H
ADCCON2   EQU    0D8H
EADC      EQU    0AEH
CCONV     EQU    0DDH
*****
; BEGINNING OF CODE
*****
ORG      0000H
JMP      MAIN ; jump to main program
*****
; INTERRUPT VECTOR SPACE
*****
ORG      0033H
CONT:    MOV     P2,ADCDATAH
          MOV     P0,ADCDATAL
EXIT:    RETI
*****
; MAIN PROGRAM
*****
ORG      0100h  ; Start at address above interrupts
MAIN:    MOV     ADCCON1,#0ACh
          MOV     ADCCON2,#CHAN
          SETB   EA                ; enable interrupts
          SETB   EADC              ; enable ADC interrupt
          SETB   CCONV             ; begin continuous conversions
AGAIN:
          JMP     AGAIN            ; repeat
END
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## Program 2 : โปรแกรมแปลง A/D และ D /A

```
*****
;
;   DEFINE CONSTANTS
;*****
CHAN      EQU    0      ; ADC input channel
ADCCON1   EQU    0EFH   ; Set Address ATOD
ADCDATAH  EQU    0DAH
ADCDATAL  EQU    0D9H
ADCCON2   EQU    0D8H
EADC      EQU    0AEH
CCONV     EQU    0DDH
DACCON    EQU    0FDH   ; Set Address DTOA
DAC0L     EQU    0F9H
DAC0H     EQU    0FAH
;*****
;   BEGINNING OF CODE
;*****
ORG 0000H
JMP MAIN      ; jump to main program
;*****
;   INTERRUPT VECTOR SPACE
;*****
ORG 0033H      ; (ADC ISR)
CONT: MOV P2,ADCDATAH
      MOV P0,ADCDATAL
      MOV DAC0H,ADCDATAH
      MOV DAC0L,ADCDATAL
EXIT: RETI
;*****
;   MAIN PROGRAM
;*****
ORG 0100H      ; Start at address above interrupts
MAIN: MOV DACCON, #01111111B ; Set DTOD
      MOV ADCCON1,#01111100B ; Set ATOD
      MOV ADCCON2,#CHAN      ; select channel to convert
      SETB EA                ; enable interrupts
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไมอนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
SETB EADC ; enable ADC interrupt
SETB CCONV ; begin continuous conversions
AGAIN:
JMP AGAIN ; repeat
END
```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

### Program 3 : โปรแกรม TRW ภาคส่ง

```
CE      BIT    P2.0                ;Set TRW Pin
CLK2    BIT    P2.1
CS      BIT    P2.2
CLK     BIT    P2.3
DAT     BIT    P2.4
DR1     BIT    P2.5
DOUT2   BIT    P2.6
DR2     BIT    P2.7
ORG     0000H
MAIN:   MOV    P0,#00000000B      ;CLR P0
        CALL  INIT
        CALL  SETMODE_TX
;*****
;          MAIN TX : Get DATA      IN ACC and sent to Receiver
;*****
MAIN_TX: MOV    A,#11110000B
        MOV    P0,A
        CALL  SEND_TRW
        CPL   P1.0
        CALL  SEND_DELAY
        MOV    P0,A
        MOV    A,#00000000B
        CALL  SEND_TRW
        CPL   P1.0
        CALL  SEND_DELAY
        LJMP  MAIN_TX
;*****
;          Initial   for use TRW Channel
;*****
INIT:   CLR    CE
        CLR    CLK2
        CLR    CS
        CLR    CLK
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CLR    DAT
CLR    DR1
CLR    DOUT2
CLR    DR2

```

```
RET
```

```

;*****
;
;           Function Config for TRW TX
;*****

```

```

SETMODE_TX: CLR    CE
             SETB   CS
             CLR    A
             MOV    R1,#18                ;18*8 = 144bit
SETMODE_0_TX: MOV   DPTR,#CONFIG_TEST_TX ;Set Header
             PUSH  ACC
             MOVC  A,@A+DPTR
             CALL  WRITE_TRW24
             POP   ACC
             INC   A
             DJNZ  R1,SETMODE_0_TX
             SETB  DAT
             SETB  DR1
             SETB  CE
             CLR   CS
             RET

```

```

;*****
;
;           Function Send Address+DATA to Receiver
;*****

```

```

SEND_TRW:   CLR    CS
            SETB   CE
            PUSH  ACC
            CLR    A
            MOV    R1,#5
SEND_TRW_0: MOV   DPTR,#CONFIG_ADDR1_TX
            PUSH  ACC
            MOVC  A,@A+DPTR

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CALL WRITE_TRW24
POP ACC
INC A
DJNZ R1,SEND_TRW_0
POP ACC
CALL WRITE_TRW24
CLR CLK
CLR CE
CLR DAT
RET

;*****
; Write 8 bit to DATA pin
;*****
WRITE_TRW24: MOV R0,#8
WRITE_TRW24_0: JB ACC.7,WRITE1
CLR DAT
JMP WRITE_TRW2
WRITE1: SETB DAT
WRITE_TRW2: CALL CLK_TRW
RL A
DJNZ R0,WRITE_TRW24_0
RET

;*****
; Function Generate Clock to pin CLK
;*****
CLK_TRW: CLR CLK
;CALL DELAY_1ms
SETB CLK
;CALL DELAY_1ms
RET

;*****
; Clock Delay
;*****
CLOCK_DELAY: MOV R6,#050H
CLOCK_DELAY_1: DJNZ R6,CLOCK_DELAY_1
RET

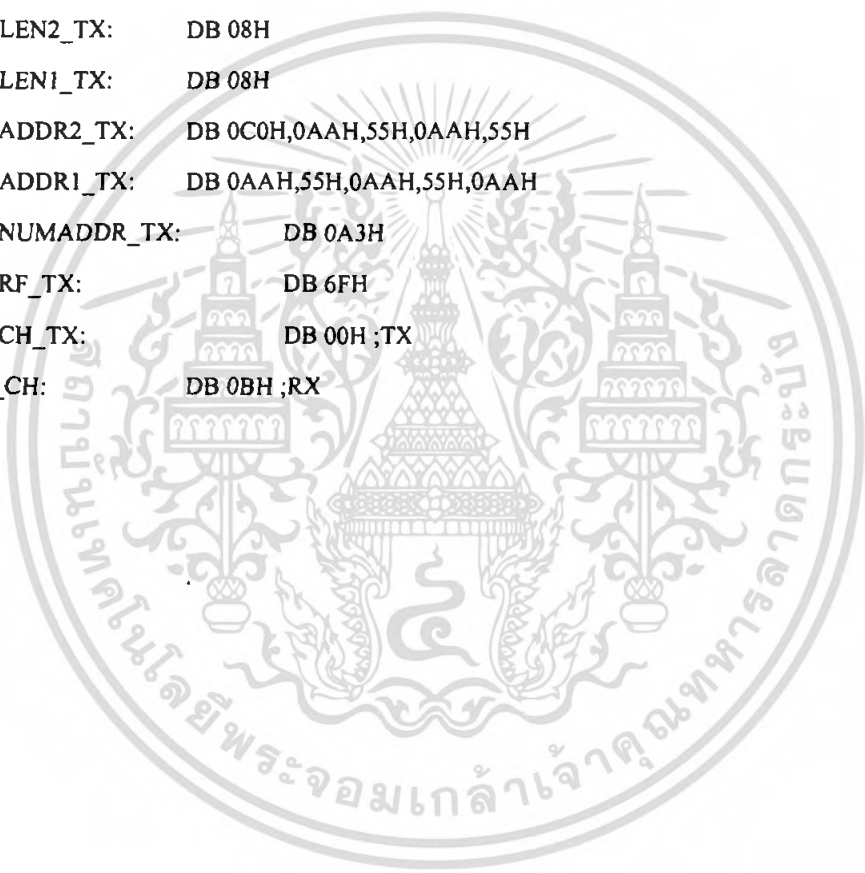
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;*****
;
;           Send Delay
;*****
SEND_DELAY:      MOV    R6,#080H
SEND_DELAY_1:   DJNZ  R6,SEND_DELAY_1
                RET
;*****
;
;           Define Config Header TX for TRW
;*****
CONFIG_TEST_TX:  DB 8EH,08H,1CH
CONFIG_LEN2_TX:  DB 08H
CONFIG_LEN1_TX:  DB 08H
CONFIG_ADDR2_TX: DB 0C0H,0AAH,55H,0AAH,55H
CONFIG_ADDR1_TX: DB 0AAH,55H,0AAH,55H,0AAH
CONFIG_NUMADDR_TX: DB 0A3H
CONFIG_RF_TX:    DB 6FH
CONFIG_CH_TX:    DB 00H ;TX
;CONFIG_CH:      DB 0BH ;RX
END

```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
 ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

#### Program 4 : โปรแกรม TRW ภาครับ

```
CE      BIT    P2.0                ;Set TRW Pin
CLK2    BIT    P2.1
CS      BIT    P2.2
CLK     BIT    P2.3
DAT     BIT    P2.4
DR1     BIT    P2.5
DOUT2   BIT    P2.6
DR2     BIT    P2.7
ORG     0000H

MAIN:   MOV     P0,#00000000B      ;CLR P0
        CALL   INIT
        CALL   SETMODE_RX
;*****
;
;           MAIN RX : Get DATA      From TRW and Action
;*****
MAIN_RX: JNB     DR1,$
        CALL   READ_TRW24
        MOV    P0,A
        LJMP  MAIN_RX
;*****
;
;           Initial      for use TRW Channell
;*****
INIT:   CLR     CE
        CLR     CLK2
        CLR     CS
        CLR     CLK
        CLR     DAT
        CLR     DR1
        CLR     DOUT2
        CLR     DR2
        RET
;*****
;
;           Function Config for TRW RX
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

;*****
SETMODE_RX:      CLR    CE
                 SETB   CS
                 CLR    A
                 MOV    R1,#18                ;18*8 = 144bit
SETMODE_0_RX:    MOV    DPTR,#CONFIG_TEST_RX  ;Set Header
                 PUSH   ACC
                 MOVC  A,@A+DPTR
                 CALL  WRITE_TRW24
                 POP    ACC
                 INC    A
                 DJNZ  R1,SETMODE_0_RX
                 SETB  DAT
                 SETB  DR1
                 SETB  CE
                 CLR   CS
                 RET
;*****
;          READ 8 bit DATA from TRW
;*****
READ_TRW24:      CLR    A
                 MOV    R0,#8
READ_TRW24_0:    RL     A
                 SETB  CLK
                 JB    DAT,READ_1
                 CLR   ACC.0
                 JMP   READ_TRW24_1
READ_1:          SETB  ACC.0
READ_TRW24_1:   CLR   CLK
                 DJNZ  R0,READ_TRW24_0
                 RET
;*****
;          Write 8 bit to DATA pin
;*****
WRITE_TRW24:     MOV    R0,#8
WRITE_TRW24_0:   JB    ACC.7,WRITE1

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

        CLR    DAT
        JMP    WRITE_TRW2
WRITE1:  SETB   DAT
WRITE_TRW2: CALL  CLK_TRW
        RL    A
        DJNZ  R0,WRITE_TRW24_0
        RET

```

```

;*****
;

```

```

        Function Generate Clock to pin CLK
;*****

```

```

CLK_TRW: CLR    CLK
        ;CALL DELAY_1ms
        SETB   CLK
        ;CALL DELAY_1ms
        RET

```

```

;*****
;

```

```

        Define Config Header RX for TRW
;*****

```

```

CONFIG_TEST_RX:  DB 8EH,08H,1CH
CONFIG_LEN2_RX:  DB 08H
CONFIG_LEN1_RX:  DB 08H
CONFIG_ADDR2_RX: DB 0C0H,0AAH,55H,0AAH,55H
CONFIG_ADDR1_RX: DB 0AAH,55H,0AAH,55H,0AAH
CONFIG_NUMADDR_RX: DB 0A3H
CONFIG_RF_RX:    DB 6FH
;CONFIG_CH:      DB 0AH ;TX
CONFIG_CH_RX:    DB 01H ;RX

```

```

END

```

## Program 5 : โปรแกรมแปลง A/D และ TRW ภาคส่ง

```
*****
;
; Programmer      :PukkyZ
; Date           :13 Jan 2008
; Program        :A2D Trw 96 bit (TxPart)
;
;
;
; *****
;
;                DEFINE CONSTANTS
;
; *****

CHAN            EQU    2            ;ADC input channel

ADCCON1         EQU    0EFH        ;Set Address ATOD
ADCDATAH       EQU    0DAH
ADCDATAL       EQU    0D9H
ADCCON2        EQU    0D8H
EADC           EQU    0AEH
CCONV          EQU    0DDH

CE             BIT    P2.0        ;Set TRW Pin
CLK2          BIT    P2.1
CS            BIT    P2.2
CLK           BIT    P2.3
DAT          BIT    P2.4
DR1          BIT    P2.5
DOUT2       BIT    P2.6
DR2          BIT    P2.7

;
; *****
;
;                BEGINNING OF CODE
;
; *****

                ORG    0000H
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MAIN:      MOV    P0,#0000000B      ;CLR P0

          CALL   INIT              ;Initial Tx
          CALL   SETMODE_TX        ;Set Config Tx

          MOV    ADCCON1,#01111100B ;Set A2D
          MOV    ADCCON2,#CHAN      ;select channel to convert

          SETB   CCONV

```

```

;*****
;
;      MAIN TX : Get DATA      IN ACC and sent to Receiver
;*****

```

```

MAIN_TX:  CALL   SEND_TRW

          CALL   SEND_DELAY

          LJMP   MAIN_TX

```

```

;*****
;
;      Initial      for use TRW Channel1
;*****

```

```

INIT:     CLR    CE
          CLR    CLK2
          CLR    CS
          CLR    CLK
          CLR    DAT
          CLR    DR1
          CLR    DOUT2
          CLR    DR2

```

```

RET

```

```

;*****
;
;      Function Config for TRW TX
;*****

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

SETMODE_TX: CLR   CE
             SETB  CS
             CLR   A
             MOV   R1,#18           ;18*8 = 144bit
SETMODE_0_TX: MOV  DPTR,#CONFIG_TEST_TX ;Set Header
             PUSH  ACC
             MOVC  A,@A+DPTR
             CALL  WRITE_TRW24
             POP   ACC
             INC   A
             DJNZ  R1,SETMODE_0_TX
             SETB  DAT
             SETB  DR1
             SETB  CE
             CLR   CS
             RET

```

```

;*****
;
;           Function Send Address+DATA to Receiver
;*****

```

```

SEND_TRW:   CLR   CS
            SETB  CE

            CLR   A
            MOV   RI,#5
SEND_TRW_0: MOV  DPTR,#CONFIG_ADDR1_TX
            PUSH  ACC
            MOVC  A,@A+DPTR
            CALL  WRITE_TRW24
            POP   ACC
            INC   A
            DJNZ  R1,SEND_TRW_0

            MOV   R2,#25           ;Write Data 5*8 = 40 bit

```

```

SEND_DATA:  CALL  WRITE_DATA

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
DJNZ R2,SEND_DATA
```

```
CLR CLK
```

```
CLR CE
```

```
CLR DAT
```

```
RET
```

```
*****
```

```
; Write DATA
```

```
*****
```

```
WRITE_DATA: CALL FBIT ;Get A/D to A
```

```
MOV R0,#8
```

```
WRITE_DATA_0: JB ACC.7,WRITE_DATA_1
```

```
CLR DAT
```

```
JMP WRITE_DATA_2
```

```
WRITE_DATA_1: SETB DAT
```

```
WRITE_DATA_2: CALL CLK_TRW
```

```
RL A
```

```
DJNZ R0,WRITE_DATA_0
```

```
RET
```

```
*****
```

```
; Write 8 bit to DATA pin
```

```
*****
```

```
WRITE_TRW24: MOV R0,#8
```

```
WRITE_TRW24_0: JB ACC.7,WRITE_TRW24_1
```

```
CLR DAT
```

```
JMP WRITE_TRW24_2
```

```
WRITE_TRW24_1: SETB DAT
```

```
WRITE_TRW24_2: CALL CLK_TRW
```

```
RL A
```

```
DJNZ R0,WRITE_TRW24_0
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

RET

\*\*\*\*\*

; Convert 12 Bit to 4 Bit

\*\*\*\*\*

```
FBIT:  MOV  A,ADCDATAH  ;MOV AH to A
        SWAP  A          ;Swap AH
        MOV  P0,A
```

RET

\*\*\*\*\*

; Convert 12 Bit to 8 Bit

\*\*\*\*\*

```
EBIT:  MOV  A,ADCDATAL  ;MOV AL to A
        SWAP  A          ;Swap AL
        ANL  A,#00001111B ;Set high BIT 0
        MOV  ADCDATAL,A  ;MOV A to AL
        MOV  A,ADCDATAH  ;MOV AH to A
        SWAP  A          ;Swap AH
        ANL  A,#11110000B ;Set Low BIT 0
        ORL  A,ADCDATAL  ;OR AL+AH
```

RET

\*\*\*\*\*

; Function Generate Clock to pin CLK

\*\*\*\*\*

```
CLK_TRW: CLR  CLK
          ;CALL CLOCK_DELAY
          SETB CLK
          ;CALL CLOCK_DELAY
          RET
```

\*\*\*\*\*

; Clock Delay

\*\*\*\*\*

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

CLOCK_DELAY:      MOV   R6,#050H
CLOCK_DELAY_1:    DJNZ  R6,CLOCK_DELAY_1
                  RET

;*****
;                      Send Delay
;*****

SEND_DELAY:  MOV   R6,#0F0H
SEND_DELAY_1:    DJNZ  R6,SEND_DELAY_1
                  RET

;*****
;                      Delay time 1ms
;*****

DELAY_1ms:     MOV   R6,#0E6H
DELAY_1ms_1:    DJNZ  R6,DELAY_1ms_1
                  RET

;*****
;                      Delay time 10ms
;*****

DELAY_10ms:    MOV   R5,#0AH
DELAY_10ms_1:  CALL  DELAY_1ms
                  DJNZ R5,DELAY_10ms_1
                  RET

;*****
;                      Delay time 100ms
;*****

DELAY_100ms:   MOV   R7,#100 ; Do 100 times
DELAY_100ms_1: MOV   R6,#0E6H ; Each loop = 1 ms
DELAY_100ms_2: NOP
                  NOP
                  DJNZ R6,DELAY_100ms_2
                  DJNZ R7,DELAY_100ms_1
                  RET

;*****
;                      Delay time 1s
;*****

DELAY_1s:      MOV   R5,#0AH

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
DELAY_1s_1: CALL DELAY_100ms
            DJNZ R5,DELAY_1s_1
            RET
```

```
*****
```

```
; Define Config Header TX for TRW
```

```
*****
```

```
CONFIG_TEST_TX: DB 8EH,08H,1CH
CONFIG_LEN2_TX: DB 0C8H
CONFIG_LEN1_TX: DB 0C8H
CONFIG_ADDR2_TX: DB 0C0H,0AAH,55H,0AAH,55H
CONFIG_ADDR1_TX: DB 0AAH,55H,0AAH,55H,0AAH
CONFIG_NUMADDR_TX: DB 0A3H
CONFIG_RF_TX: DB 6FH ;
CONFIG_CH_TX: DB 00H ;TX
;CONFIG_CH: DB 0BH ;RX
```

```
END
```



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

## Program 6 : โปรแกรมแปลง D /A และ TRW ภาครับ

```
*****
;
; Programmer      :PukkyZ
; Date           :13 Jan 2008
; Program        :A2D Trw 96 bit (RxPart)
;
*****

;
;                DEFINE CONSTANTS
;
*****

DACCON          EQU    0FDH    ;Set Address DTOA
DAC0L           EQU    0F9H
DAC0H           EQU    0FAH

CE      BIT     P2.0        ;Set TRW Pin
CLK2    BIT     P2.1
CS      BIT     P2.2
CLK     BIT     P2.3
DAT     BIT     P2.4
DR1     BIT     P2.5
DOUT2   BIT     P2.6
DR2     BIT     P2.7

*****
;
;                BEGINNING OF CODE
;
*****

                ORG    0000H

MAIN:          MOV    P0,#00000000B    ;CLR P0

                CALL  INIT            ;Initial Rx
                CALL  SETMODE_RX      ;Set Config Rx
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ดัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```
MOV DACCON, #1111111B ;Set DTOD
```

```
*****
```

```
; MAIN RX : Get DATA From TRW and Action
```

```
*****
```

```
MAIN_RX: JNB DR1,$  
CALL READ_TRW24  
MOV P0,A  
MOV DAC0L,A
```

```
LJMP MAIN_RX
```

```
*****
```

```
; Initial for use TRW Channell
```

```
*****
```

```
INIT: CLR CE  
CLR CLK2  
CLR CS  
CLR CLK  
CLR DAT  
CLR DR1  
CLR DOUT2  
CLR DR2
```

```
RET
```

```
*****
```

```
; Function Config for TRW RX
```

```
*****
```

```
SETMODE_RX: CLR CE  
SETB CS  
CLR A  
MOV R1,#18 ;18*8 = 144bit
```

```
SETMODE_0_RX: MOV DPTR,#CONFIG_TEST_RX ;Set Header
```

```
PUSH ACC
```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

MOV  A,@A+DPTR
CALL WRITE_TRW24
POP  ACC
INC  A
DJNZ R1,SETMODE_0_RX
SETB DAT
SETB DR1
SETB CE
CLR  CS

```

```
RET
```

```

;*****
;          READ 8 bit DATA from TRW
;*****
READ_TRW24: CLR  A
            MOV  R0,#8
READ_TRW24_0: RL  A
            SETB CLK
            JB  DAT,READ_1
            CLR  ACC.0
            JMP  READ_TRW24_1
READ_1:    SETB ACC.0
READ_TRW24_1: CLR  CLK
            DJNZ R0,READ_TRW24_0

            RET

```

```

;*****
;          Write 8 bit to DATA pin
;*****
WRITE_TRW24: MOV  R0,#8
WRITE_TRW24_0: JB  ACC.7,WRITE_TRW24_1
            CLR  DAT
            JMP  WRITE_TRW24_2
WRITE_TRW24_1: SETB DAT

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

WRITE_TRW24_2:    CALL  CLK_TRW
                  RL    A
                  DJNZ  R0,WRITE_TRW24_0

                  RET

```

```

;*****
;
;           Function Generate Clock to pin CLK
;*****

```

```

CLK_TRW:    CLR    CLK
            ;CALL  CLOCK_DELAY
            SETB  CLK
            ;CALL  CLOCK_DELAY
            RET

```

```

;*****
;
;           Clock Delay
;*****

```

```

CLOCK_DELAY:    MOV    R6,#050H
CLOCK_DELAY_1:  DJNZ  R6,CLOCK_DELAY_1
                RET

```

```

;*****
;
;           Delay time 1ms
;*****

```

```

DELAY_1ms:    MOV    R6,#0E6H
DELAY_1ms_1:  DJNZ  R6,DELAY_1ms_1
                RET

```

```

;*****
;
;           Delay time 10ms
;*****

```

```

DELAY_10ms:   MOV    R5,#0AH
DELAY_10ms_1: CALL  DELAY_1ms
                DJNZ  R5,DELAY_10ms_1
                RET

```

```

;*****
;
;           Delay time 100ms
;*****

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้

```

DELAY_100ms: MOV R7,#100 ; Do 100 times
DELAY_100ms_1: MOV R6,#0E6H ; Each loop = 1 ms
DELAY_100ms_2: NOP
                NOP
                DJNZ R6,DELAY_100ms_2
                DJNZ R7,DELAY_100ms_1
                RET

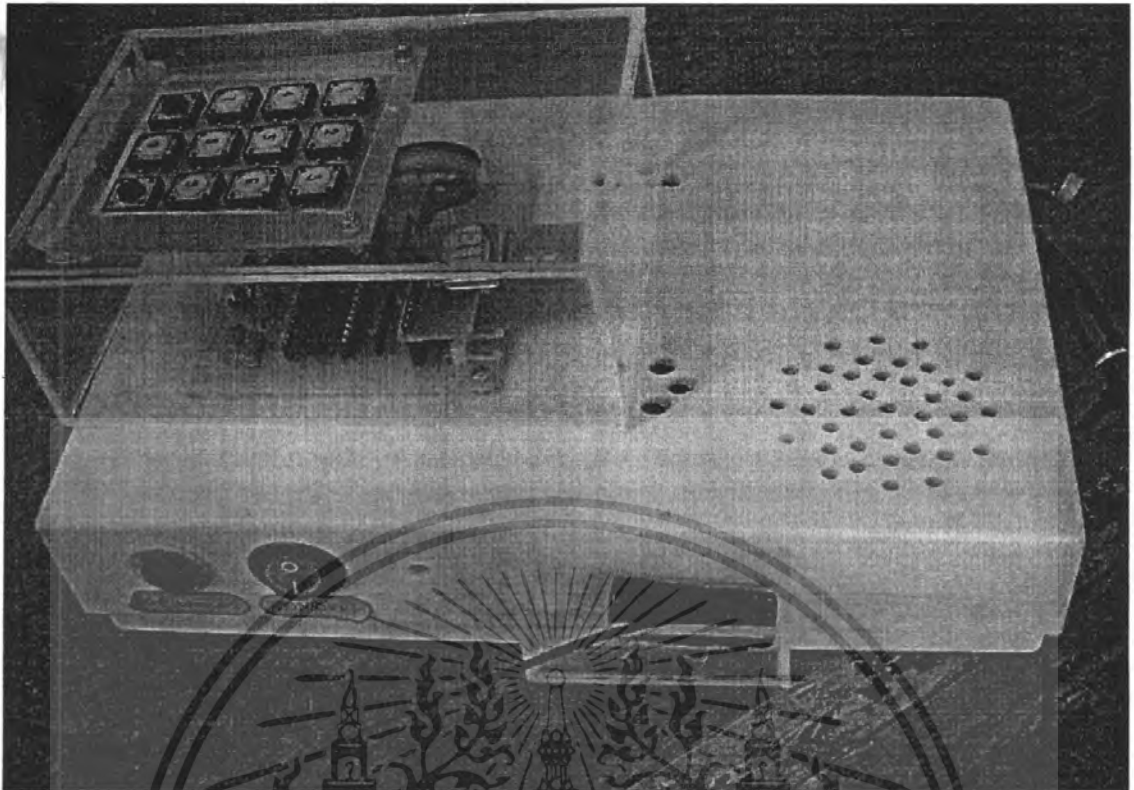
;*****
;                Delay time 1s
;*****
DELAY_1s: MOV R5,#0AH
DELAY_1s_1: CALL DELAY_100ms
                DJNZ R5,DELAY_1s_1
                RET

;*****
;                Define Config Header RX for TRW
;*****
CONFIG_TEST_RX: DB 8EH,08H,1CH
CONFIG_LEN2_RX: DB 0C8H
CONFIG_LEN1_RX: DB 0C8H
CONFIG_ADDR2_RX: DB 0C0H,0AAH,55H,0AAH,55H
CONFIG_ADDR1_RX: DB 0AAH,55H,0AAH,55H,0AAH
CONFIG_NUMADDR_RX: DB 0A3H
CONFIG_RF_RX: DB 6FH
;CONFIG_CH: DB 0AH ;TX
CONFIG_CH_RX: DB 01H ;RX

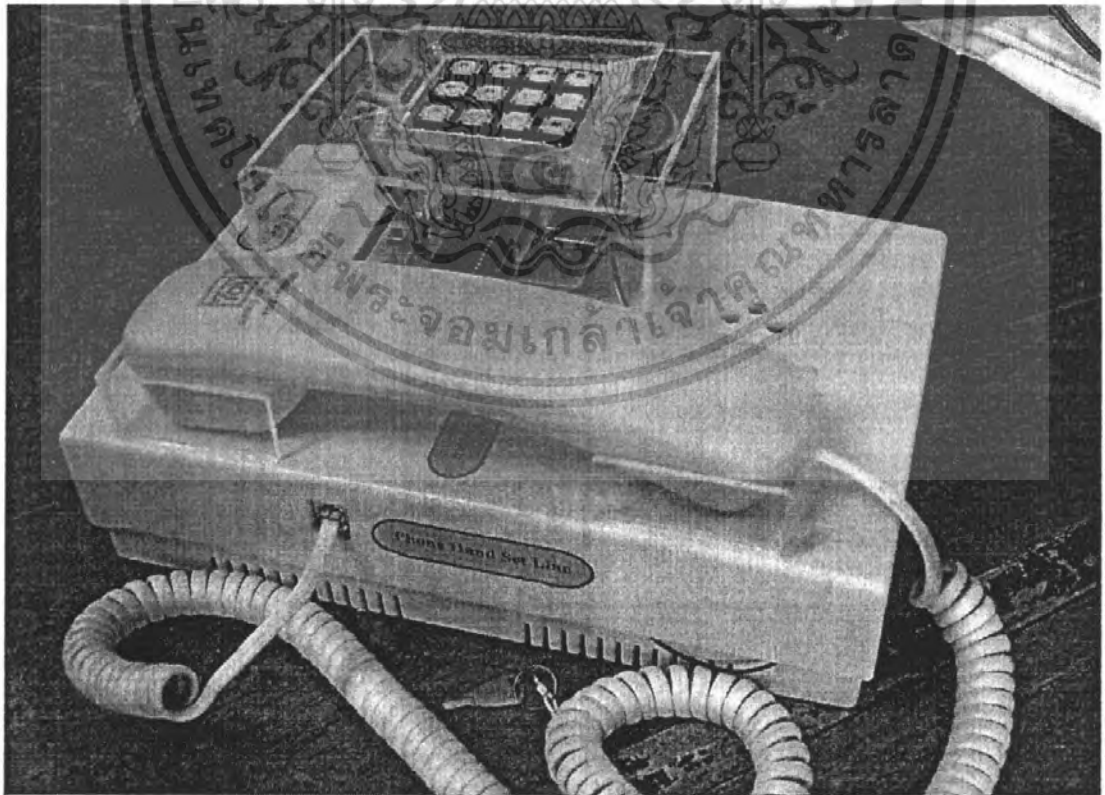
                END

```

เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับการใช้งานเพื่อการศึกษาเท่านั้น ไม่อนุญาตให้นำไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้



รูปโทรศัพท์ส่วนสถานีฐาน (Telephone Base Station)



เอกสารนี้เป็นเอกสารที่สงวนไว้สำหรับโทรศัพท์ส่วนโทรศัพท์มือถือ (Phone Handset) หน้าไปใช้ประโยชน์ด้านการค้า  
ไม่ว่ากรณีใดๆ ทั้งสิ้น อีกทั้งห้ามมิให้ตัดแปลงเนื้อหา และต้องอ้างอิงถึงเจ้าของเอกสารทุกครั้งที่มีการนำไปใช้